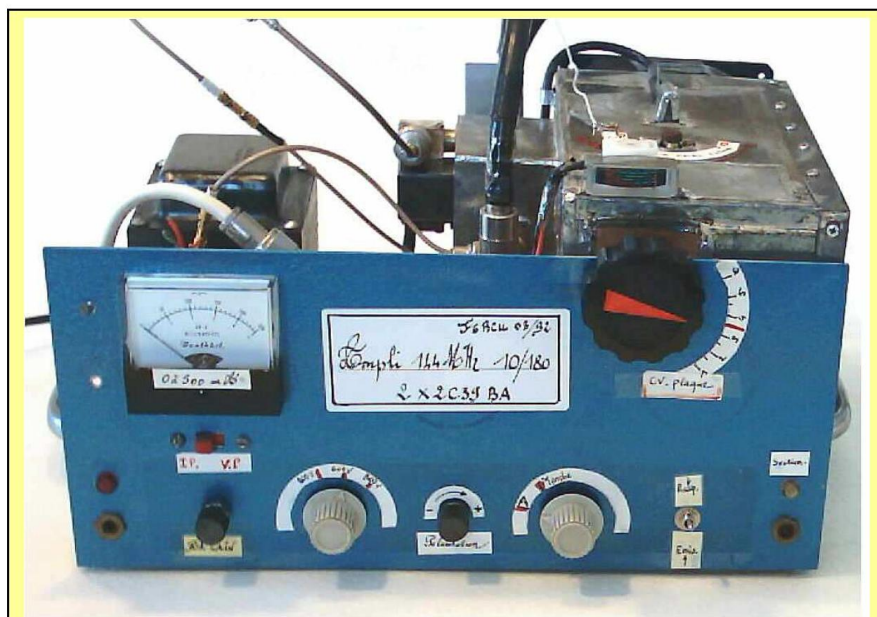


2019

Bernard MOUROT F6BCU

RADIO-CLUB DE LA LIGNE BLEUE

**TOME 4**



**1975 à 2018**

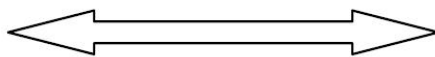
**EMISSION RECEPTION**

**EXPERIMENTATIONS 2m-70cm**

**EDITIONS DE LA LIGNE BLEUE**



# LISTE DE CONSTRUCTIONS ET EXPÉRIMENTATIONS



## **BANDE 2 M**

1. Transverter 144/28, années 1974-75, première partie, page 3 à 9
2. Transverter 144/28, année 1974-75, deuxième partie, page 10 à 18
3. Réception 144 MHz à conversion directe, première partie, page 19 à 24
4. Réception 144 MHz à conversion directe, deuxième partie, page 25 à 30,
5. Amplificateur 10 W HF, 144 MHz, page 31 à 33
6. Amplificateur 30/40 W HF 144 146, 34 à 39
7. Amplificateur 144 MHz 180 W HF, première partie, page 41 à 44
8. Amplificateur 144 MHz 180 W HF, deuxième partie, page 45 à 48
9. Exciter FM à tubes, 1 W HF, 1973, page 49 à 54
10. Duplexer 144/432, page 55 à 59
11. Prèamplificateur d'antenne 144, première partie, page 60 à 61
12. Prèamplificateur d'antenne 144, deuxième partie, page 62 à 64
13. Balises 144, chasse au renard, page 65 à 70
14. Récepteur FM SSB de F1/F6KLM, en 1977, première partie, page 71 à 76
15. Récepteur FMSSB de F1/F6KLM, en 1977, deuxième partie, page 77 à 82

## **BANDE 70 cm**

16. Transverter 432/144 FM, 15 W HF 1983, première partie, page 82 à 88
17. Transverter 432/144 FM, 15 W HF 1983, deuxième partie, page 89 à 91
18. Transverter 432/144 FM, 15 W HF 1983, troisième partie, page 92 à 94
19. Transverter 432/144 FM, 15 W HF 1983, quatrième partie, page 95 à 99
20. Transverter SSB, 432/144, 3/4 W HF 1982, page 100 à 106
21. Prèamplificateur HF bande de 70 cm, page 107 à 111
22. Prèamplificateur HF 432 à Gas Fet, page 112 à 113

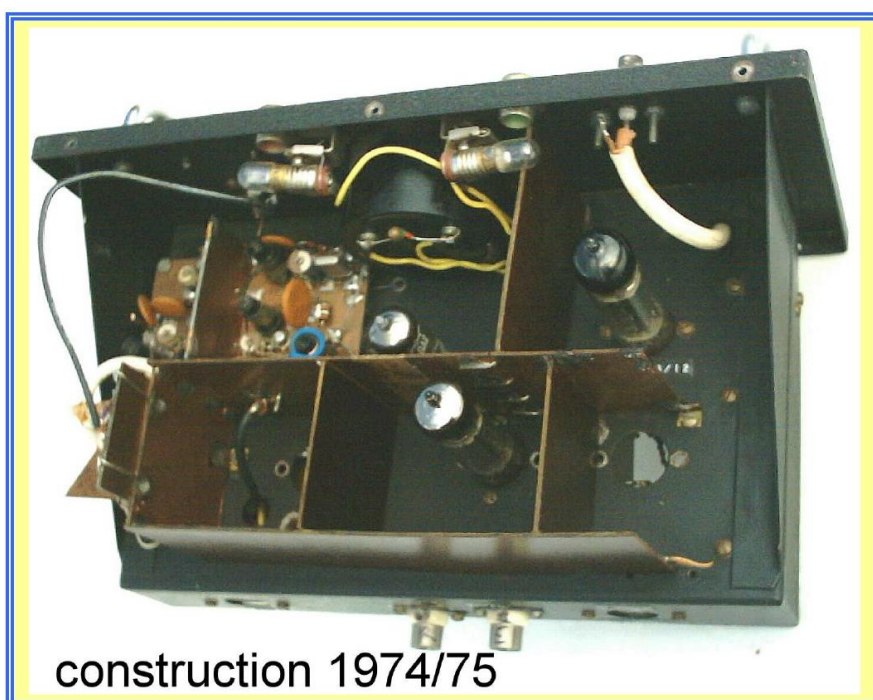


LES RÉALISATIONS DE LA » LIGNE BLEUE »  
\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

**Un des premiers TRANSVERTER SSB 144/28  
construit dans les Vosges dans les années 1974-75**

par F6BCU Radio-club de la Ligne bleue des Vosges

1<sup>ère</sup> partie



construction 1974/75



# Transverter 28/144 SSB

Date de Construction 1974/75

Par F6BCN Bernard Mourst

Dès notre Licence F6BCN en poche nous avons commencé par faire quelques liaisons sur 2 mètres. C'était en 1970. Nous avons récupéré auprès d'un M. Crétin F2EE un émetteur de marque SAREF. L'am de cette firme était F8YB qui construisait quelques modèles d'émetteurs pour les radio amateurs. Notamment notre émetteur délivrant 7 Watts HF en am par modulation type "choc système" avec une EL84 suivie d'une double tétrade 6QE0312. C'était l'époque du pilotage par quartz et nous avions le choix des FT243 s'échelonnant de 8.000 à 8.075 environ. Notre trafic en am dura jusqu'en 1974; en réception nous avions le "Perfo tuner" à ligne de F8CV devant un récepteur TR6AM de Mits radio. La maison Mits radio était née à Auxerre dans l'bonne rue des Pfarions, et fournissait déjà à l'époque de nombreux Ensembles pour les futurs radio amateurs : un convertisseur 144 avec un AF439 en tête HF et des convertisseurs réception sécamétrique pour les débutants.

## Mes premiers essais en 144 sur 144

Jusqu'en 1972 l'am resta pour nous notre principal mode de trafic. Mais la maison Heath Kit / Schlumberger de Paris faisait beaucoup de publicité pour son HW100 et HW101 transceiver sécamétrique vendu en kit et à monter.

A partir de 1973-74 nous commençons le montage d'un HW101 conjointement avec F6AXX de Verdun.



Le HW101 transceiver décimétrique SSB/CW avait beaucoup de possibilités de modifications et servait dans les années 1974-75 à piloter de la BLU sur 144 MHz.

À l'époque on causait beaucoup de faire de la BLU sur 2 mètres mais dans les Vosges il n'y avait personne.

À force de faire des QSO sur décimétrique j'ai rencontré des OM's qui faisaient de la blu sur 2 mètres et par relation j'ai pu acquies mes premières documentations. L'écoute sur 2 mètres de la BLU se faisait avec un convertisseur Mics radio 144 et HF AF739 mais l'acquisition d'un perf tuner à ligne de F8CV, d'une antenne Gonna 16 éléments m'ouvrit l'écoute des Stations en BLU. J'ai entendu à l'époque des stations de la région de Metz et quelques Allemands de la forêt noire.

Je me décidais donc à entreprendre la construction d'un transverter 28-144 selon un schéma d'origine allemande. On appelait cela le mélange à haut niveau avec des tubes 6X4 ou 6X5 très utilisés à l'époque dans ce genre de montage.

Bien avant les années 70 lors de nos études dans la région Parisienne, dans les années 1961-62 nous étions en contact avec un petit monde spécialisé dans les transistors et nous nous sommes tenus informés de leur évolution au fur et à mesure par le contact avec les constructions et les documentation techniques.

Nous fîmes connaissance avec les premiers transistors à effet de champ simple et double porte par F8CV et ensuite la maison SEDISCO de Chantaine 88 dirigée par M. Rosache F6AHF les commercialisa pour les OM's à prix abordable. C'était déjà dans les années 1973. Ce fut aussi la construction des premiers convertisseurs 144/28 et de la traditionnelle chaîne 146 MHz partant de l'incontournable quartz 38,666.



Résultats: à force de faire des constructions nous avons acquis une certaine méthode de travail, c'était aussi l'époque de l'apparition des plaques en bakélite cuivrée et ensuite de l'époxy à simple ou double face. Nous étions donc prêts pour construire avec des lampes et des transistors. Une méthode de constructions déjà en vogue était la pastille de bakélite ou epoxy cuivré à coller à la cyanolite sur la plaque cuivrée. Montage facile et rapide permettant les connexions ultra courtes.

Certains parlaient du circuit imprimé « la révolution technique à l'écart » mais combien décevante cette méthode qui ne permettait aucune souplesse dans la bidouille, sinon des crises de nerfs sur des montages indépannables et ne fonctionnant pas. À force de faire tout des pastilles on avait perdu le sens du schéma d'origine.

C'est ainsi que nous avons construit notre premier transverter 144/28 dans la boîte est sur le schassis de l'émetteur Am Saref. nous avons conçu la façade et l'alimentation et réimplanté les nouveaux composants. Cette construction est un hybride dans le genre mais nous avions de la réserve de puissance pour exciter un ampli de puissance très puissant.

Avec une 829B sous 1200V, montage à lignes nous sommes 150 Wath HF et soufflerie oblige, mais depuis St-Die nous avons contacté la Corse avec la 16 éléments Tonna. Notre pilote 289MHz était le HW100 branché sur le Driver 12BY7 délivrant  $\frac{1}{2}$  W HF sous 50Ω en SSB.

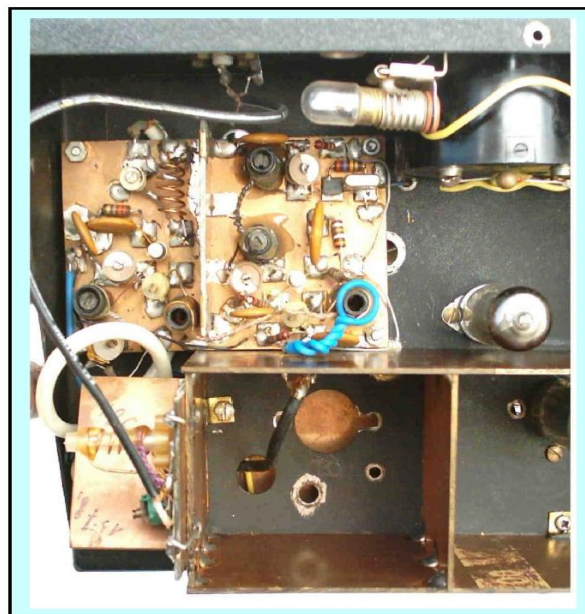
Voici la suite,

les planches I, II, III descriptifs du transverter notes déjà anciennes des années 1987 et les photos de février 2004 en couleurs numériques qui restituent ce qui'était à l'époque le savoir faire radioamateur sans son intégralité.

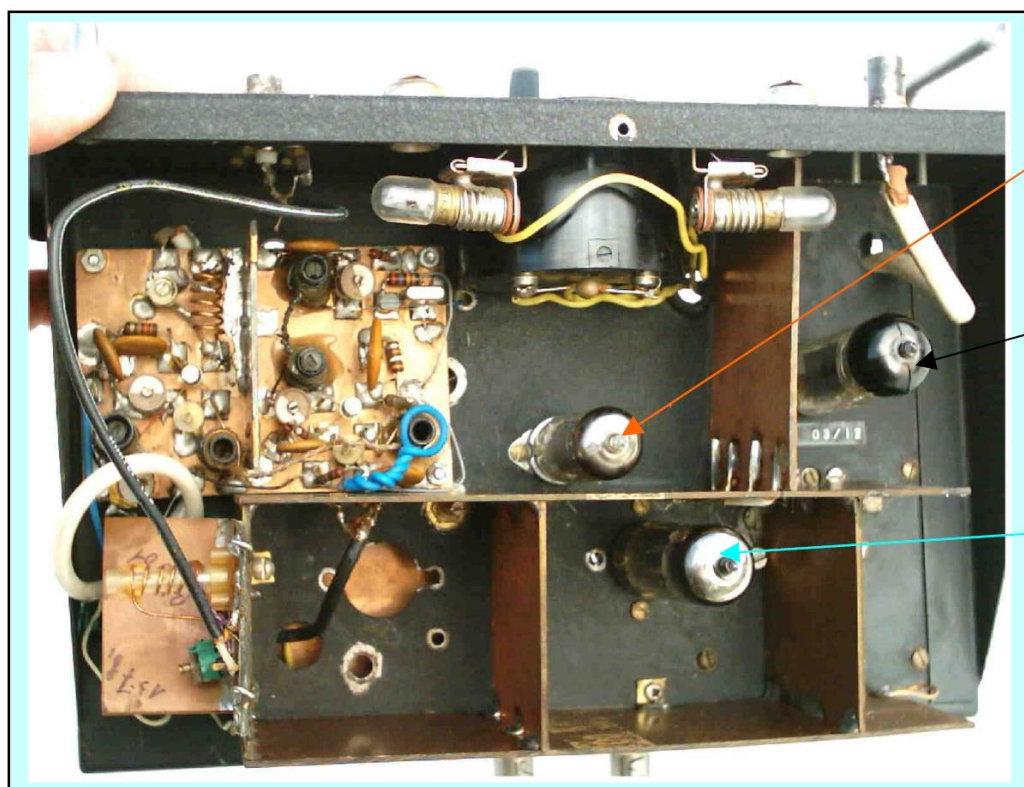




La station SAREF AM émetteur  
+ alimentation



La partie réception du transverter



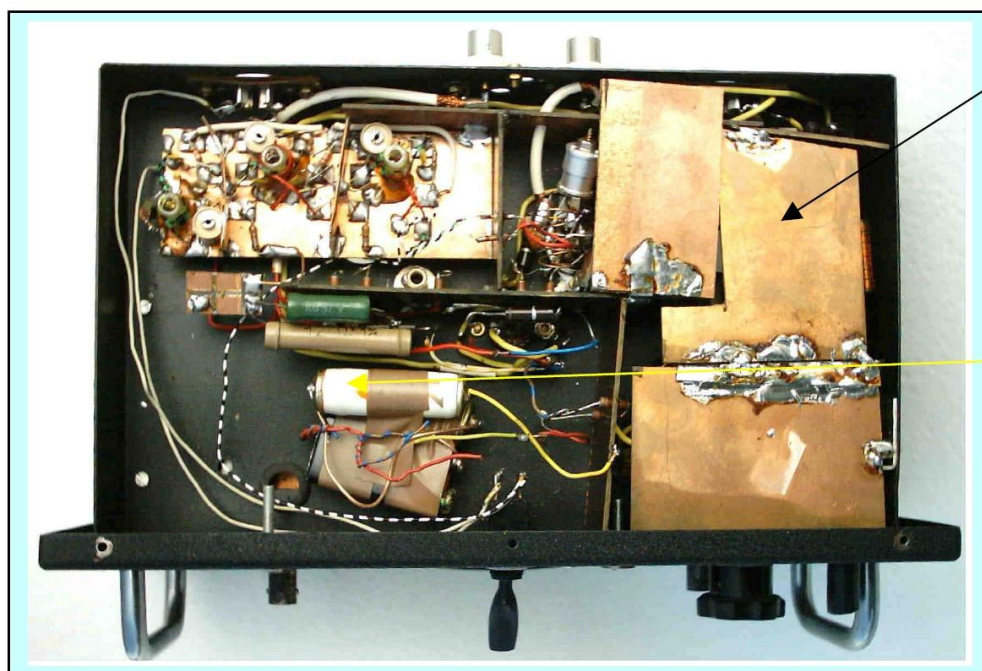
Régulateur 0A2

P.A. QQE 03 12

Mélangeur  
QQE 03 12

Vue de dessus du châssis transverter

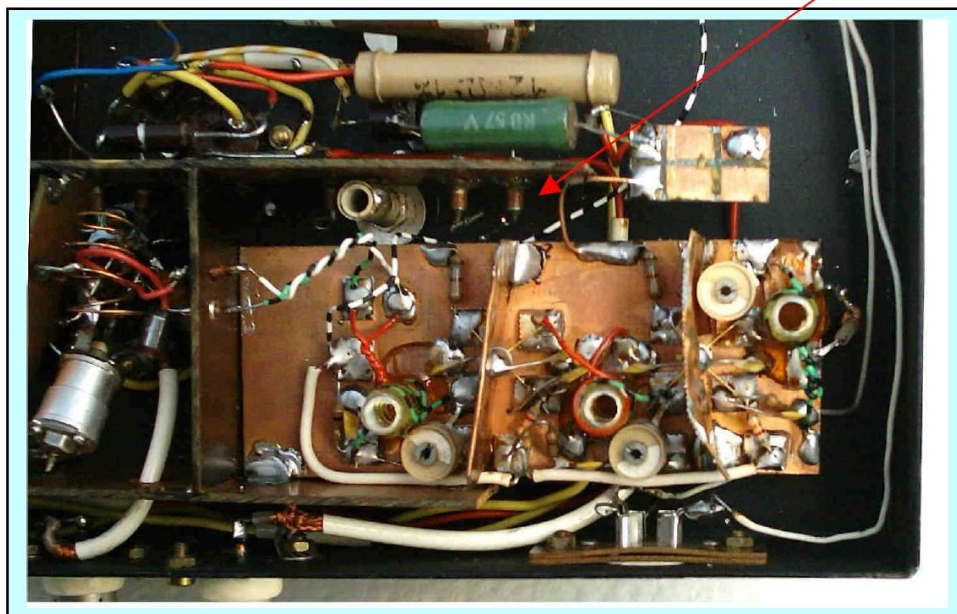




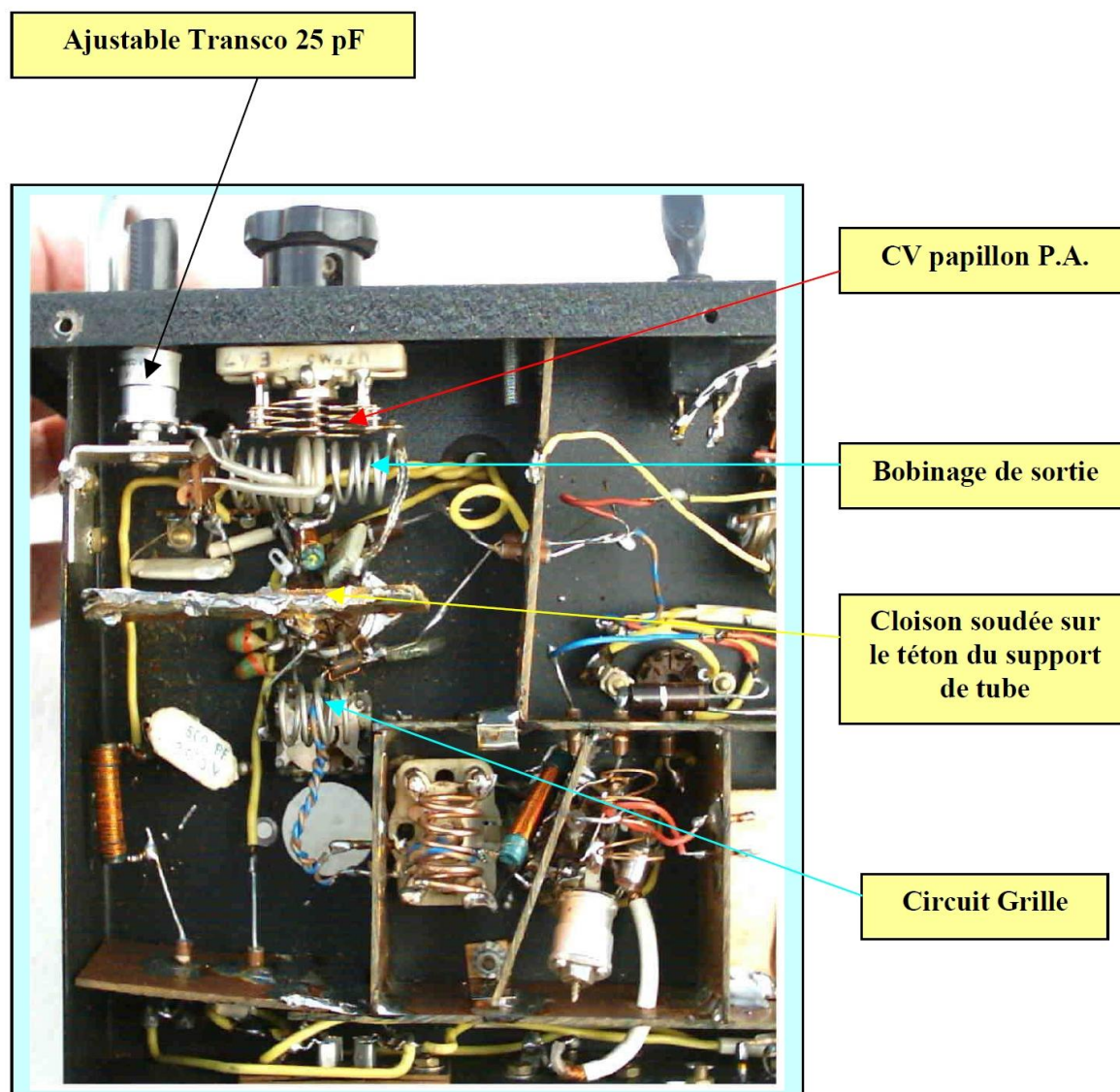
Blindages sur  
mélangeur et PA

Polarisation fixe du  
PA par piles  $-12V =$   
 $(9V + 1.5V + 1.5V)$

Chaîne  
amplificatrice  
116 MHz à  
transistors







**Fin de la première partie**



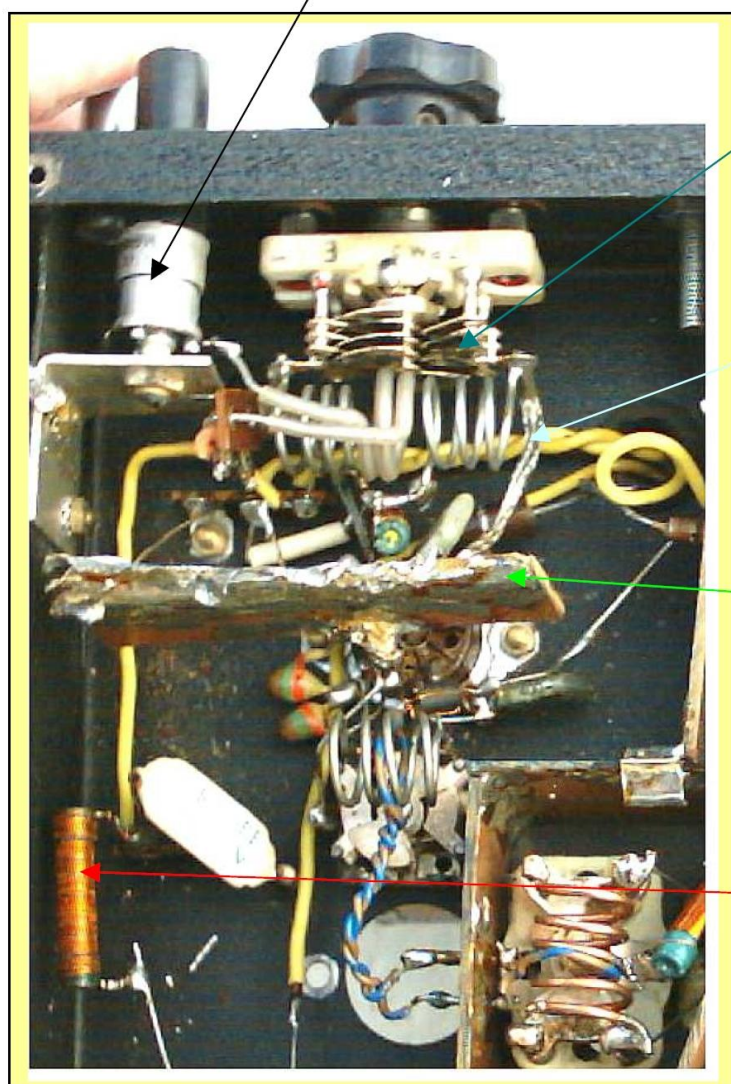
« LES RÉALISATIONS DE LA » LIGNE BLEUE »  
 \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

## Un des premiers TRANSVERTER SSB 144/28 construit dans les Vosges dans les années 1974-75

par F6BCU Radio-club de la Ligne bleue des Vosges

2<sup>ème</sup> partie

Manchon isolant pour tourner le  
 CV Transco



CV papillon 12 pF  
 accord plaque PA

Tresse souple raccord  
 bobine à anode

Cloison blindage soudé  
 sur le téton du support

Self de choc de PA  
 Condensateur découplage 3000V

Détails du PA émission  
 QQE 03 12



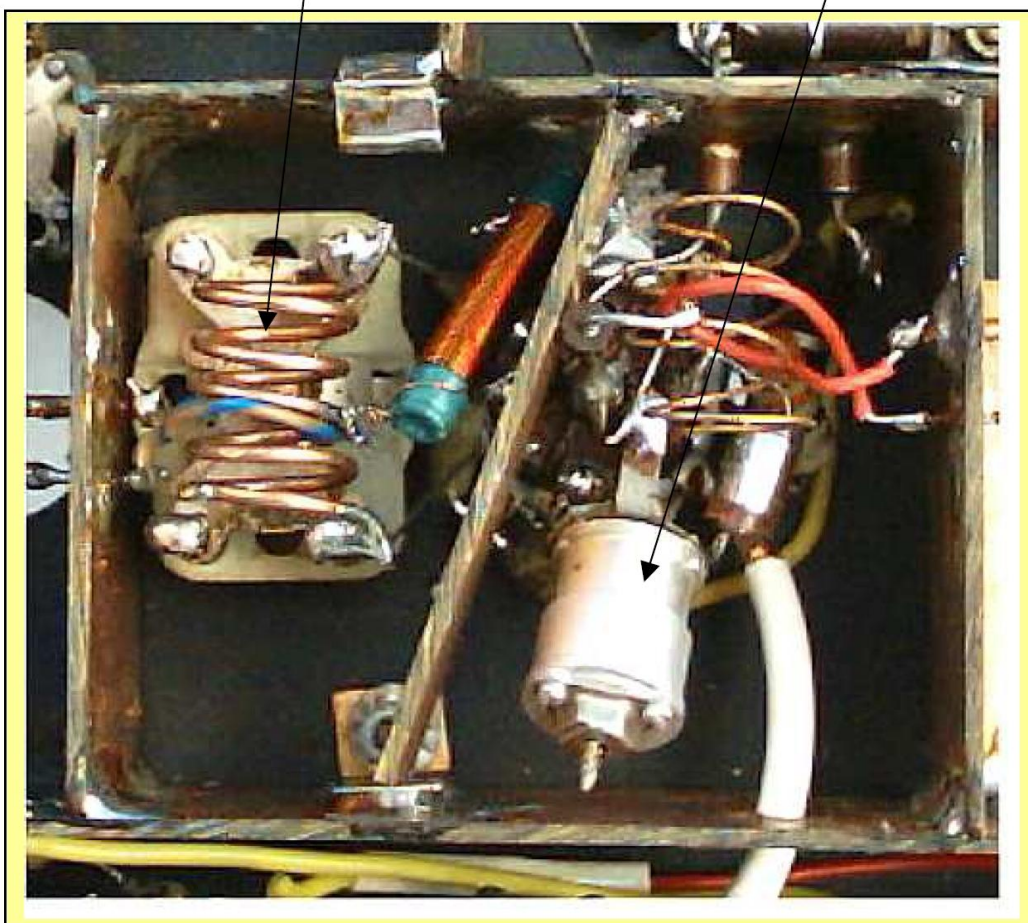




## Câblage du circuit grille du PA

Circuit de sortie anode du mélangeur  
Soudé sur un CV papillon à air

Circuit d'entrée grille  
du mélangeur  
et ajustable à air Transco

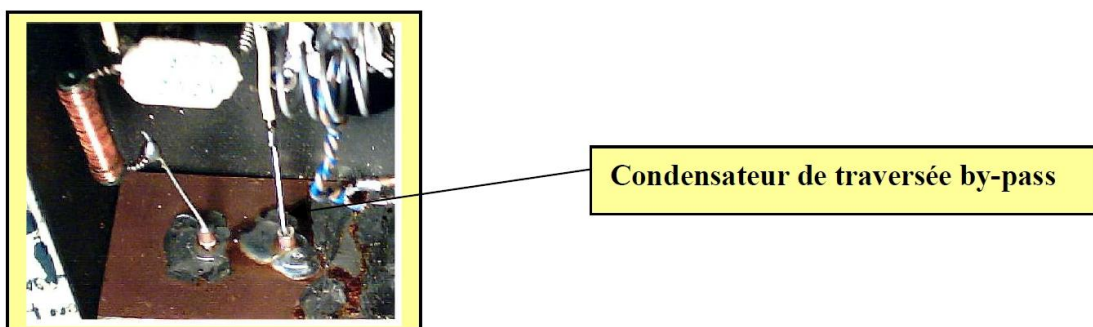
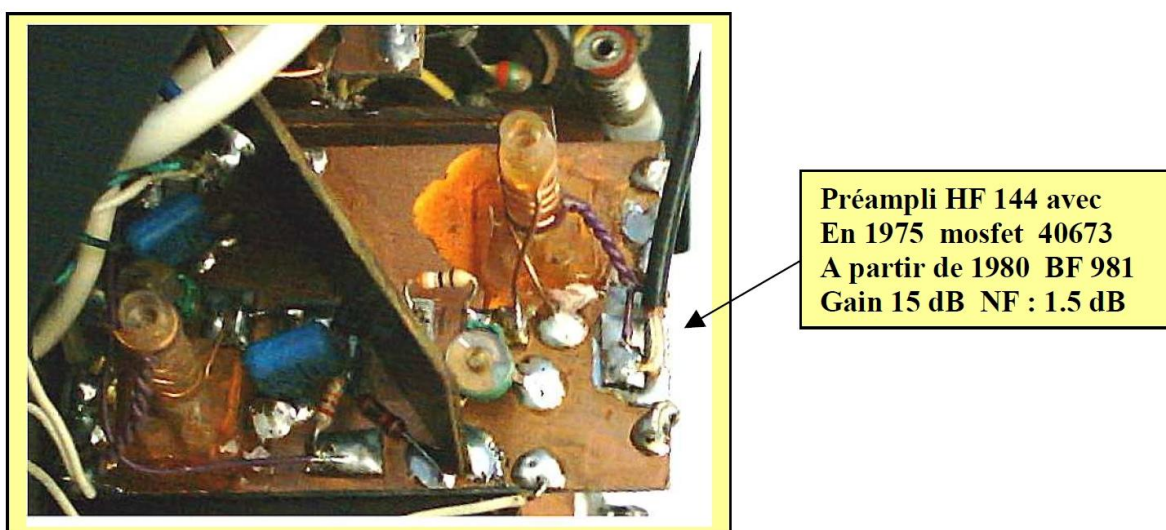
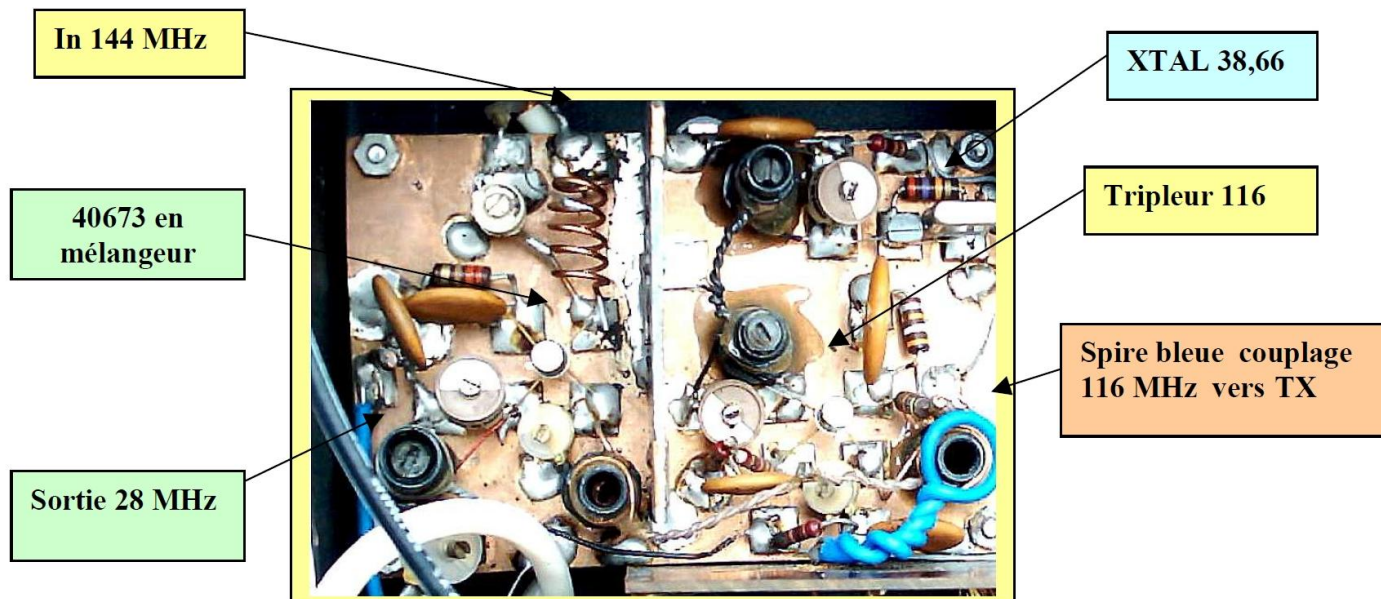


Etage mélangeur haut niveau QQE 03 12











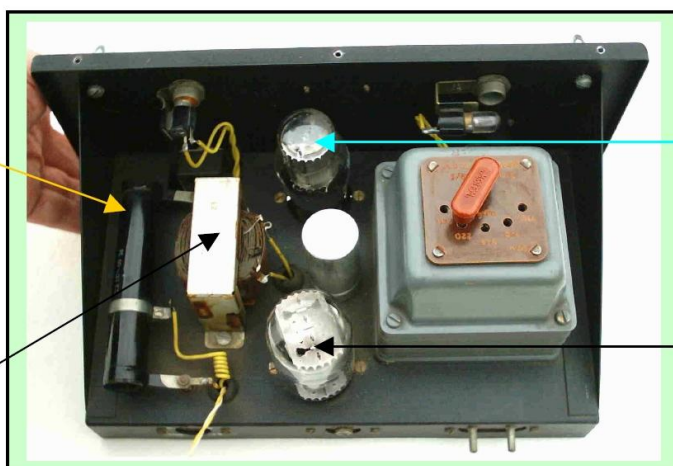




## PARTIE ALIMENTATION



Boîtier d'origine SAREF



Bleeder ajustage  
régulation écran

0A2

Self de filtrage

Valve 5Z3

Alimentation traditionnelle : HT + 350V, 150 V régulé par 0A2, 6,3 v filament



Dessous de l'alimentation





**Relais ILS fabrication OM  
1500 tours fil 5/100<sup>ème</sup>**



**Alimentation et son coffret**

## **INFORMATIONS TECHNIQUES**

**Le P.A. QQE 03 12** est polarisé en Classe AB à -12V cette polarisation est fixe par piles

Tension plaque 300 V,  
Ecran réglé à 150 V par 0A2.  
Courant de repos 10 à 16 mA  
Courant plaque en pointe 80mA  
Puissance de sortie 10 à 12 W HF PeP  
Puissance d'entrée 0,5 à 0,7 W HF

### **Mélangeur QQE 03 12 ( haut niveau)**

Tension plaque 300V, écran 150 V réglé par 0A2  
Classe A, courant 50 mA constant en émission  
Puissance d'entrée 28 MHz : 1 W PeP maximum sur cathode 50  $\Omega$   
Puissance sur G1, G2, 10 à 20 mW de 116 MHz  
Puissance de sortie anode 1 W PeP 144 MHz sous 50 $\Omega$

Générateur 28 MHz SSB : HW100 ou 101 Heath Kit prélèvement HF sur Driver 12BY7  
Dès 1977 directement sur Argonaut 509 le QRP de 2 W PeP sous 12V



Ce transverter a fonctionné jusque dans les années 1982, il a servi dès 1976 au Radio-club de la MJC de l'Orme à ST DIE dans de nombreux Contests et animations DX au Hohneck Vosges. Ensuite il a été remplacé par des versions entièrement transistorisées. On commençait à trouver dans le commerce quelques transistors de puissance B25/12, 2N5590 et 2N5591, notamment chez BERIC à MALAKOFF région parisienne.

*Cet article a été spécialement écrit pour apporter la preuve tangible que la bidouille était très active Au R.C. de la M.J.C. de l'ORME à ST DIE es VOSGES et chez F6BCU en 1974, contrairement à d'autres OM vosgiens anciens par l'indicatif auxquels l'évocation de la construction d'un émetteur SSB était considérée comme hors du champ radioamateur, domaine réservé aux professionnels. Désormais la nouvelle conception du radio-amateurisme et la volonté de ne plus construire ne pouvait que s'accommoder de l'achat de matériel tout fait du commerce, carnet de chèques en main. Déjà dès 1975 construire un transverter 144, 432, 1296 ou un émetteur SSB décamétrique à tubes ou à transistors était mal vu, les nouveaux jeunes licenciés on les ignorait. Seule exception parmi les anciens F3GD qui construisit entièrement son transceiver décamétrique. Nous étions à l'aube d'une polémique qui perdure depuis plus de 30 ans : Causer technique et décrire ses constructions était un sujet qui dérangeait, celui qui osait transgresser ce tabou était sujet à quolibets, moqueries : il ne pouvait y avoir de suite là où les anciens étaient passés c'était leur radio.*

**F6BCU - Bernard MOUROT - REMOMEIX le 26 février 2004.**



LES RÉALISATIONS DE LA » **LIGNE BLEUE** »  
**\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\***

## RÉCEPTEUR 144 MHz À CONVERSION DIRECTE

Par F6BCU—Bernard MOUROT—Radio-Club de la Ligne bleue

*Attention tout ceci est une étude expérimentale de l'auteur avec ses schémas et brouillons ;  
 en cas de diffusion associative ou médiatiques certains dessins seraient refaits au propre.*



Récepteur 144 MHz à conversion directe F6BCU

**Construction 2000-2001 application du Super-VXO**

### Introduction

La **CONVERSION DIRECTE** est courante sur les bandes décimétriques dans la plupart des récepteurs de télégraphie QRP ; si en SSB la démodulation est correcte la présence d'une 2<sup>ème</sup> bande latérale LSB ou USB est gênante dans le cas de nombreuses stations SSB rapprochées. En CW ce problème s'il existe n'est pas un obstacle à la réception car le système mis en œuvre de par sa simplicité, la sensibilité obtenue, reste attractif et révolutionnaire.

Transposer sur 144 MHz la conversion directe en théorie, reste applicable en pratique sous certaines conditions.. Différentes techniques notamment celle du VXO sont possibles, mais l'obstacle est la couverture de la portion de bande à écouter. En réalité on ne couvre qu'une fenêtre de 100 à 200 KHz au maximum et le VXO comme l'expérience le démontre à partir de l'harmonique 6 commence à glisser d'une manière significative. Si, 4 à 500 HZ de dérive en SSB à l'heure sont tolérable au-delà cette instabilité devient un lourd handicap côté émission et réception.



Nous avons fait l'expérience d'un VXO directement sur 144 avec harmoniques 24, 18, 12 au départ d'un quartz 6, 8, 12 Mhz. La bande de stabilité relative couverte est étroite, moins de 100 KHz et la dérive en fréquence de 1 à 2 KHz par heure et bien souvent plus.

Il existe néanmoins une solution élégante qui est confortée par nos essais et expérimentations sur le **SUPER-VXO** depuis 1998 avec un article dans Radio-REF sur cette nouvelle technologie en France.

## I—OSCILLATEUR MÉLANGEUR DE FRÉQUENCES

Le principe d'un oscillateur mélangeur est simple : c'est le résultat du choix judicieux du mélange de deux oscillations :

- Deux oscillateurs Quartz à fréquences différentes,
- Un oscillateur quartz et un **VFO** à fréquences différentes,
- Un oscillateur Quartz et un **VXO** (en fondamentale ou harmoniques) à deux fréquences différentes.
- Un oscillateur Quartz et un **SUPER-VXO** (etc...)

Si le choix dans les combinaisons ne manquent pas, nous retiendrons : quartz et **SUPER- VXO**.

Pour le **SUPER-VXO** consulter la partie du CD réservée au **VXO** notamment l'article N° **82L** « SUPER-VXO N°2 » qui traite de la partie SUPER-VXO 14.318 et de la multiplication sur Harmonique 2 de 28.500 à 28.600 MHz.

### Choix des éléments oscillateurs du mélangeur

Pour générer une oscillation sur 144 MHz , il nous faut dans notre cas spécifique du 36 MHz :

$$36 \times 4 = 144 \text{ Mhz}$$

Il nous suffit pour obtenir du 36 MHz de posséder la combinaison de deux oscillations à la sortie de notre mélangeur :

$$36 \text{ MHz} = 28.5 + 7.5$$

D'une part nous sommes détenteurs d'un super VXO 14.318 capable de varier de 28.5 à 28.6 MHz correspondant à une zone très stable de son oscillation, même si le fonctionnement est sur harmonique 2 et d'autre part d'un oscillateur fixe traditionnel sur 7.5 MHz équipé d'un quartz HC18.

La variation de fréquence sur 144 obtenue est de :

$$28.5 + 7.5 = 36 \text{ MHz} \text{ et } 28.6 + 7.5 = 36.100 \text{ MHz}$$

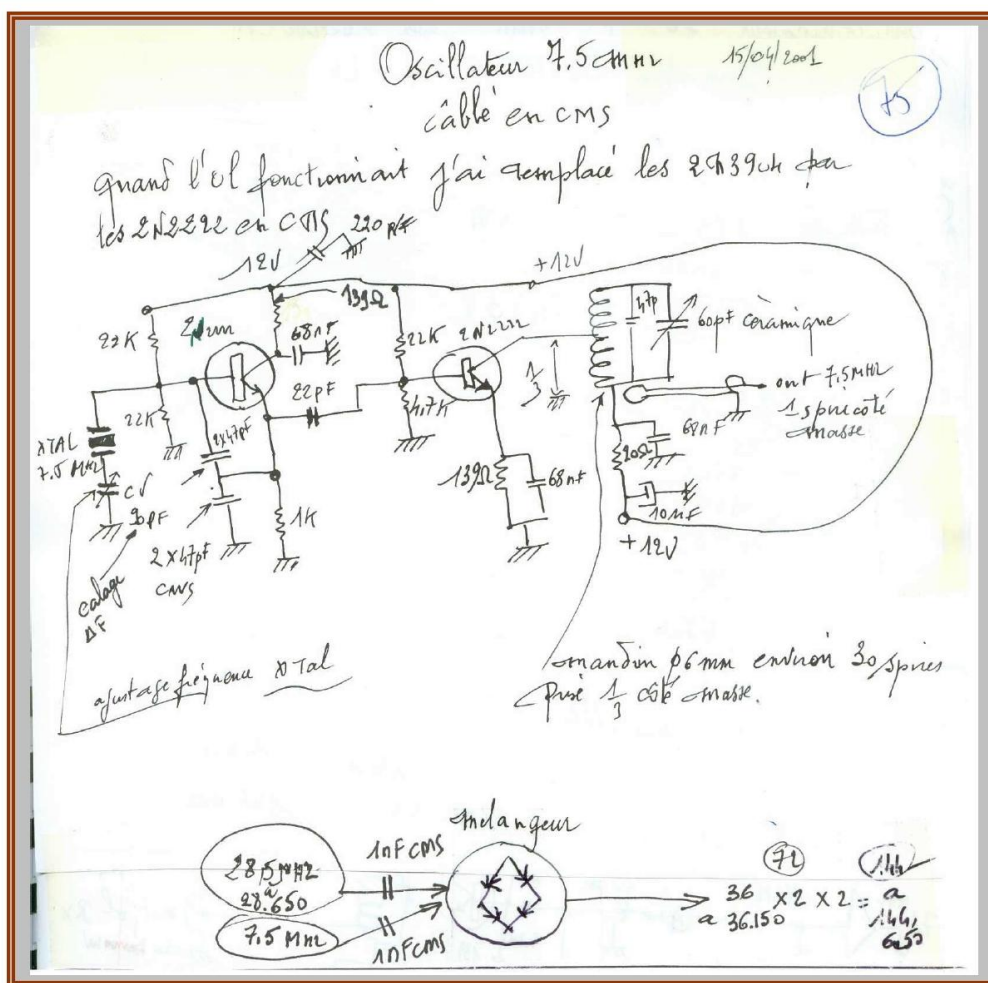
Pour conclure la variation de fréquence minimum est de 144.000 à 144.500 contenu du résiduel de fréquence.

Cette plage de fréquence de 500 KHz sans trou est fantastique, nous pouvons écouter la CW et la SSB sur 2 mètres en une seule fois.

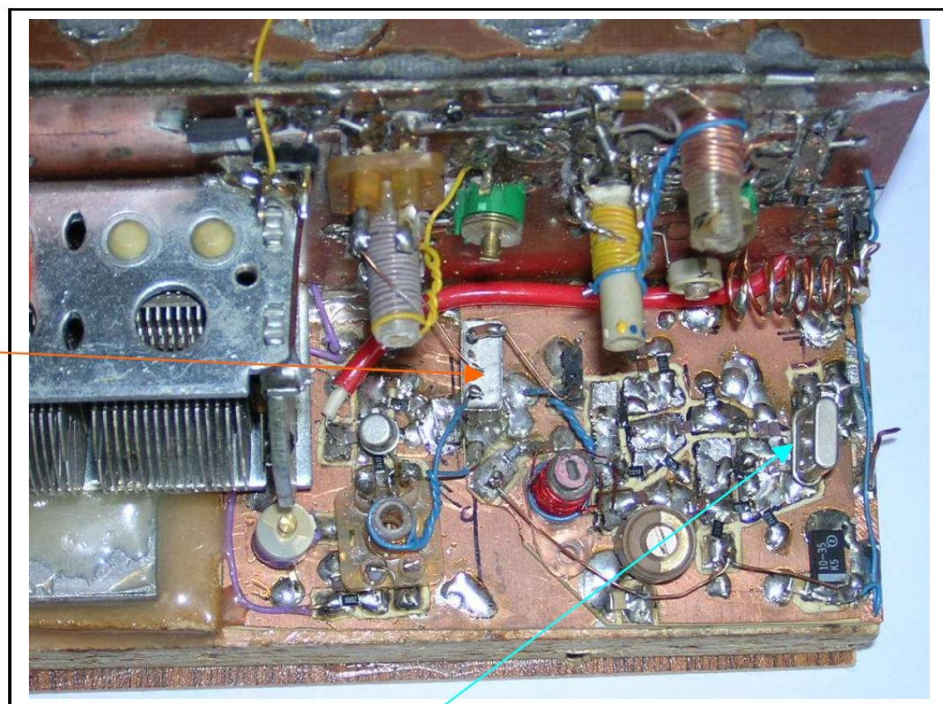
Quant à la stabilité en fréquence, après quelques mesures, dans les conditions extrêmes de variation de température de la station OM de l'auteur, la dérive n'excède pas 100 Hz par heure, valeur très honorable pour un montage expérimental sur la fréquence de 144 MHz.



## II- SCHÉMA O.L. 7.5 MHz



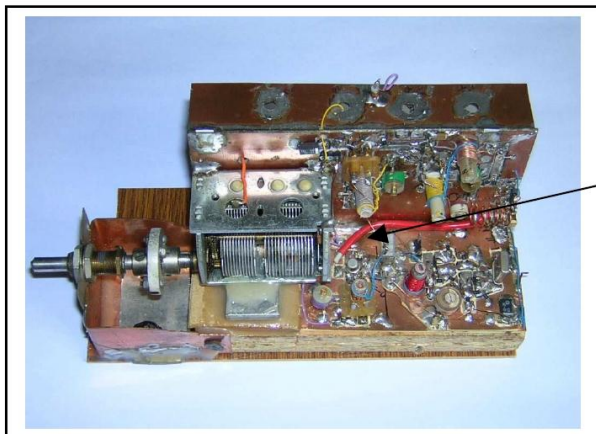
Mélangeur TMF



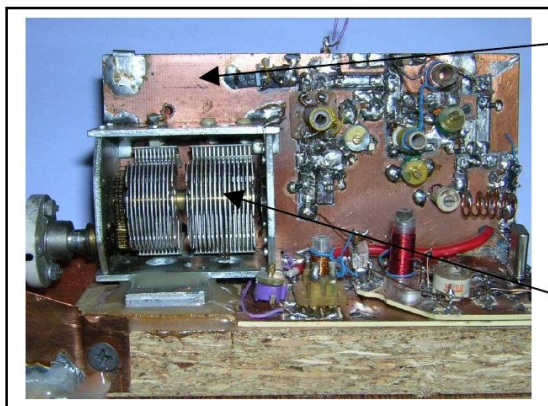
Oscillateur 7.5 MHz



### III—Photographies de l'oscillateur mélangeur 144 MHz

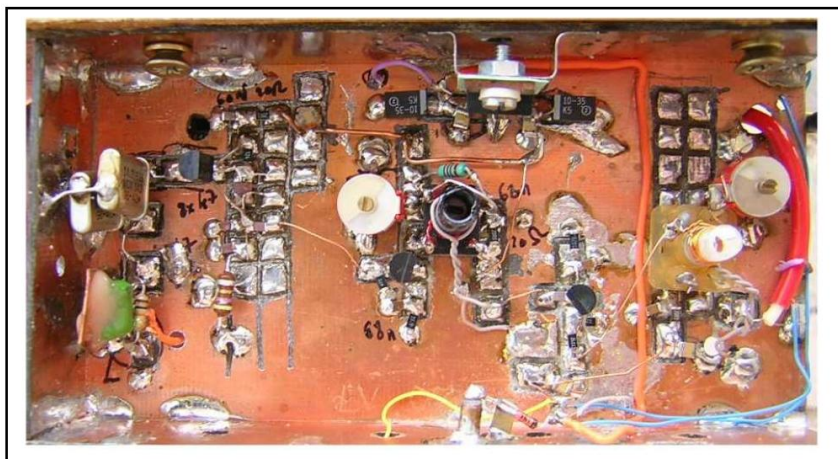


Vue générale de l'oscillateur  
mélangeur 144 à 144.500



Le SUPER-VXO est câblé derrière la  
cloison et non-visible

Détail du condensateur variable du  
super VXO

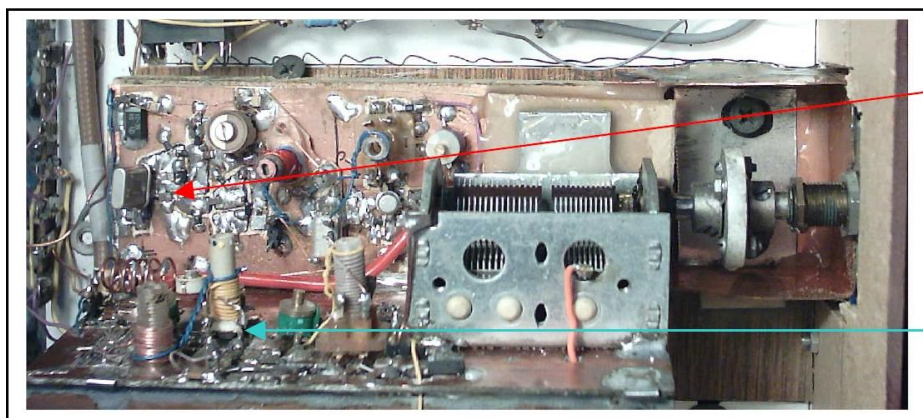


Le SUPER-VXO doubleur sur 28.500 à 28.600



Les 2 quartz 14.318 en //

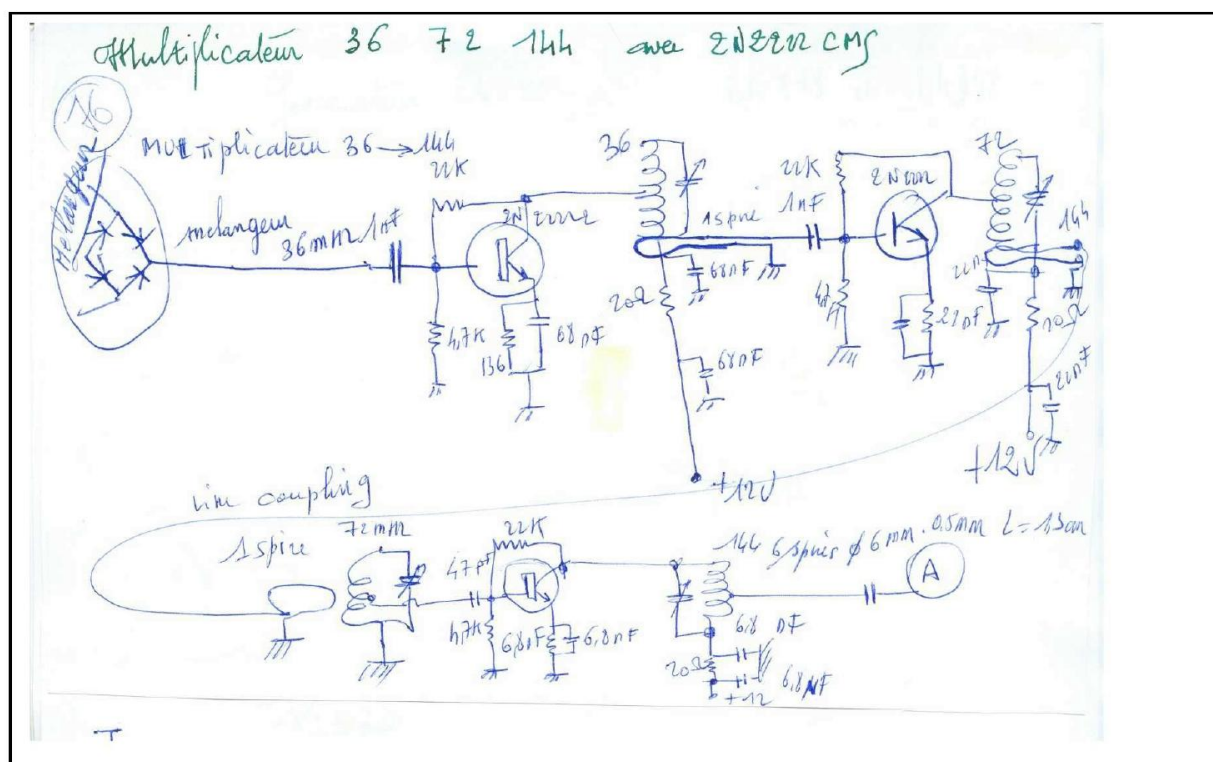




L'O.L. 7.5 MHz

Le multiplicateur 36 à 144

#### IV—Le multiplicateur 36 à 144 MHz (schéma)



Ce **multiplicateur de fréquence**  $36 \times 2 = 72$  et  $72 \times 2 = 144$  est un classique du genre si le 2N2222 standard version métal donne de bons résultats jusqu'à 72 mhz, au delà nous préférons le 2N3904 un peu plus nerveux. Sur le schéma nous avons le point A qui sort du 144 ( quelques mW HF).

Sur ce point **A** se connecte le **répartiteur émission/réception**. Il est ainsi facile d'avoir au grès de l'émission et de la réception environ 10 à 15 mW HF de 144 MHz disponibles par branche. Seule la branche réception reste opérationnelle, la partie émission prévue pour l'avenir, de la DSB.



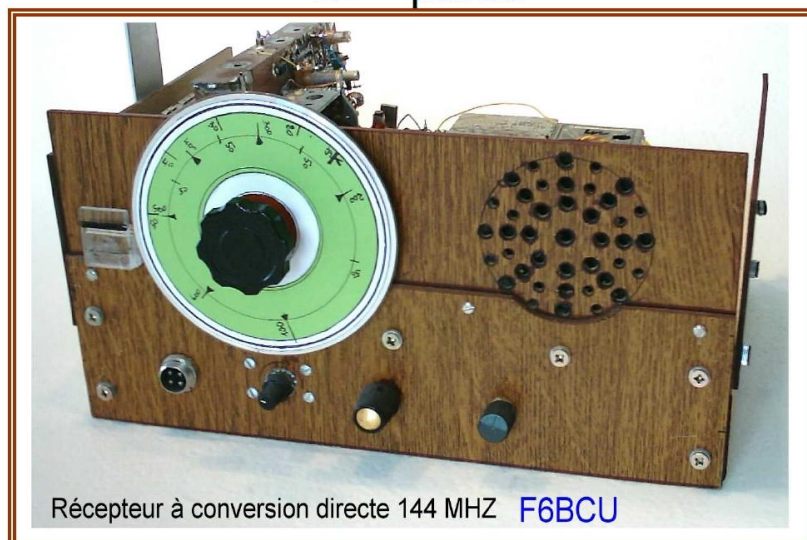




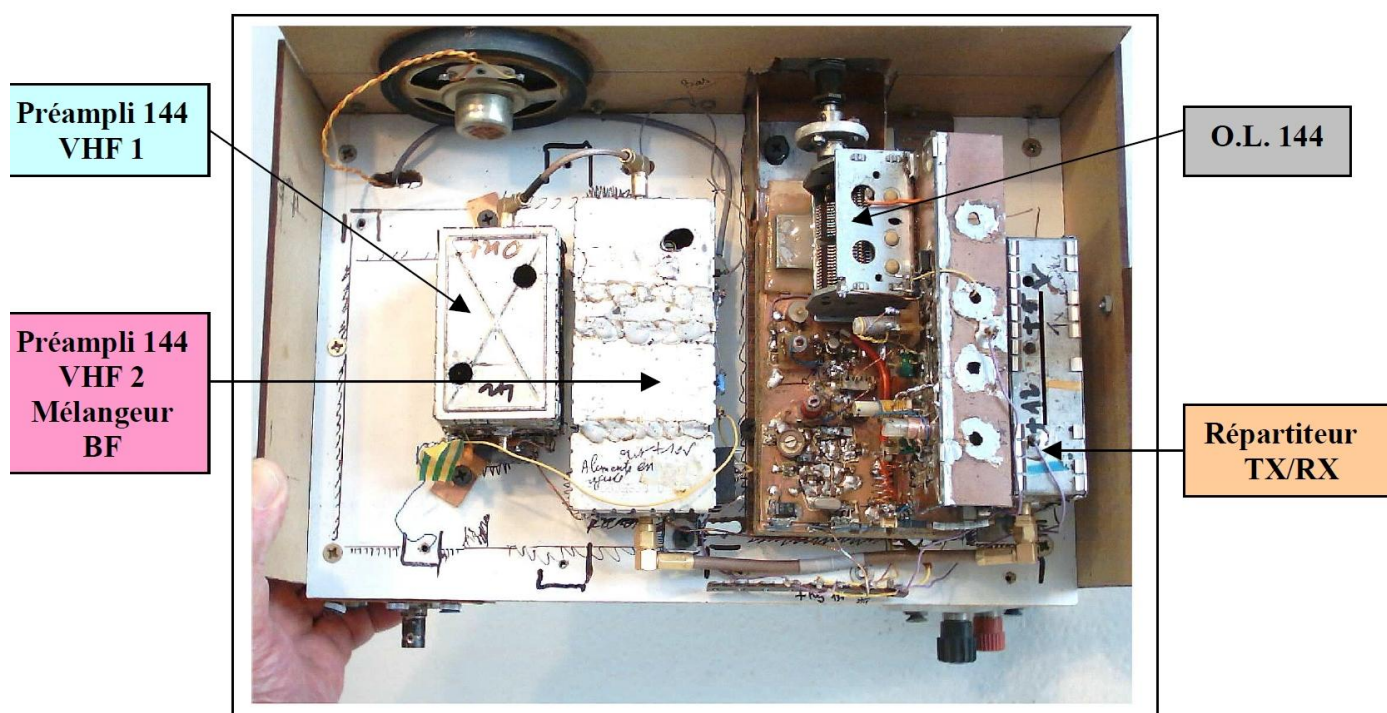
LES RÉALISATIONS DE LA » **LIGNE BLEUE** »  
**\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\***

## RÉCEPTEUR 144 MHz À CONVERSION DIRECTE

Par F6BCU—Bernard MOUROT—Radio-Club de la Ligne bleue  
 2<sup>ème</sup> partie

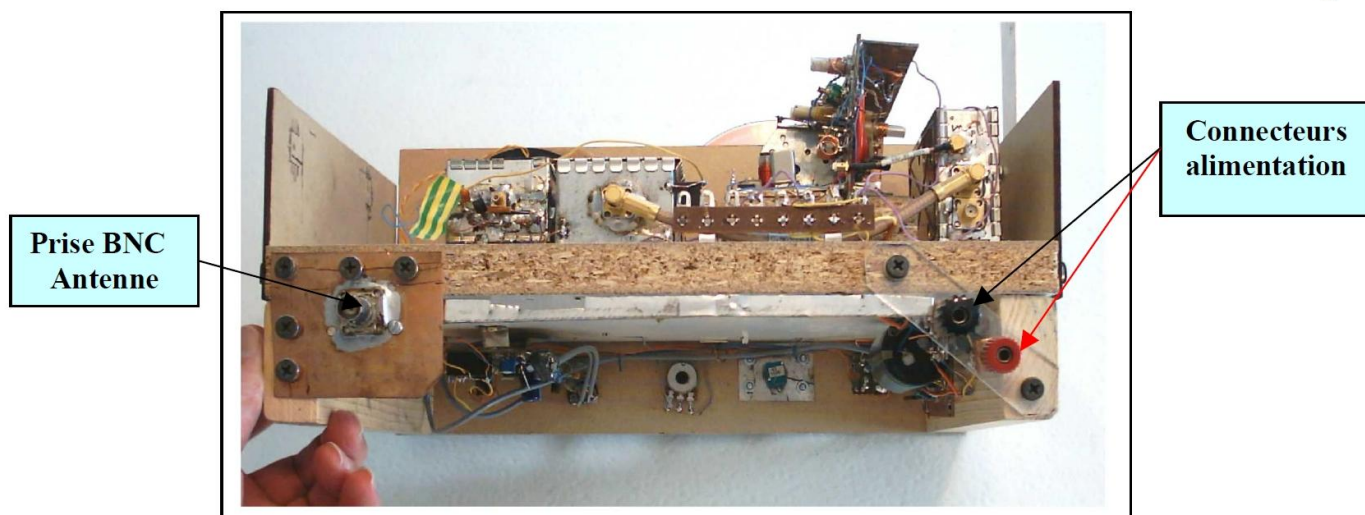


### Implantations des divers étages HF, BF, O.L



Vue de dessus du Châssis

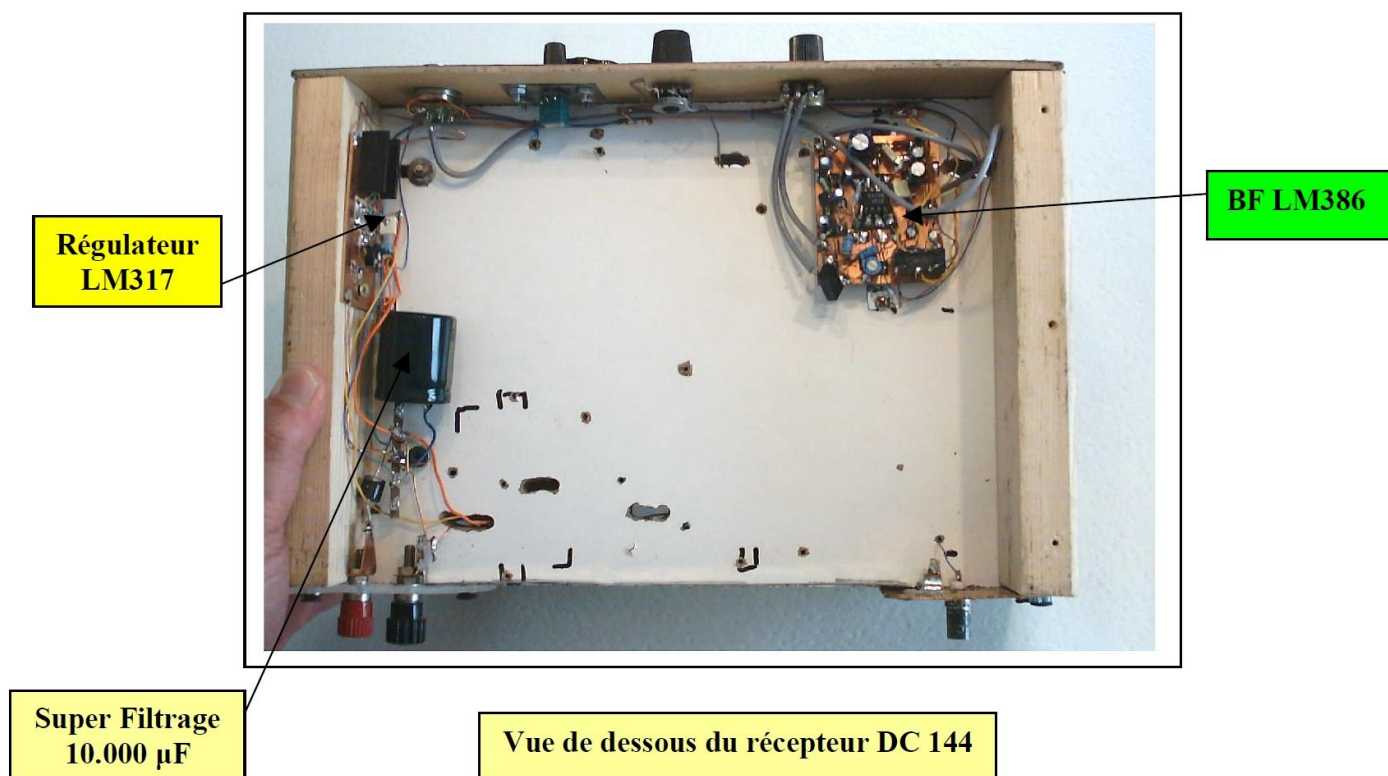




Connecteurs  
alimentation

Prise BNC  
Antenne

Vue arrière du récepteur



BF LM386

Régulateur  
LM317

Super Filtrage  
10.000 µF

Vue de dessous du récepteur DC 144

## I—La partie HF réception

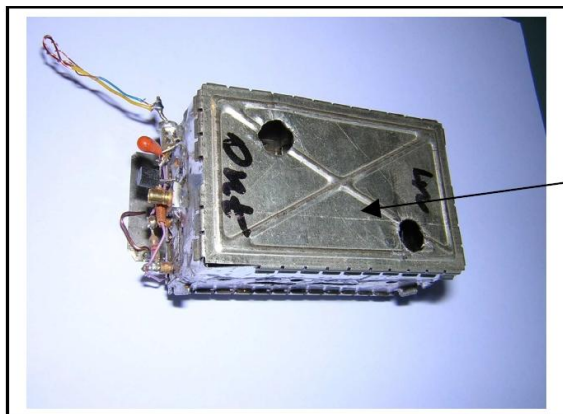
Le récepteur à conversion directe sur 144 MHz demande une sensibilité très importante nous avons fait des essais de réception sur des stations très faibles, comparativement avec un FT225 TD de YEASU. Il faut en moyenne un gain HF de plus de 60 dB avec 3 étages VHF devant le mélangeur DC avec un premier étage VHF équipé d'un transistor faible par exemple le 3SK124 mosfet AS Gas. (arséniure de galium).



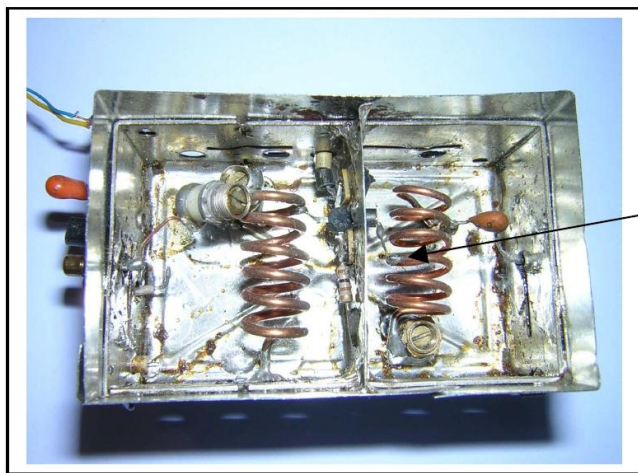




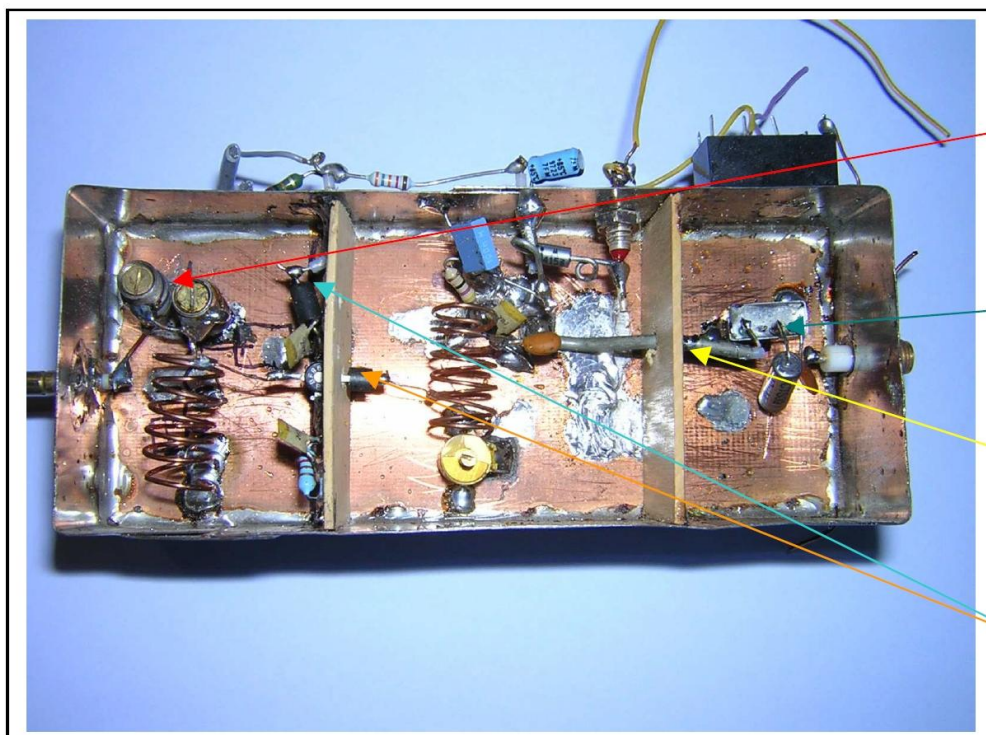
### C) les photographies



1<sup>er</sup> étage VHF sur le prototype DC  
avec un BF 966



Détail de construction du  
préampli. VHF



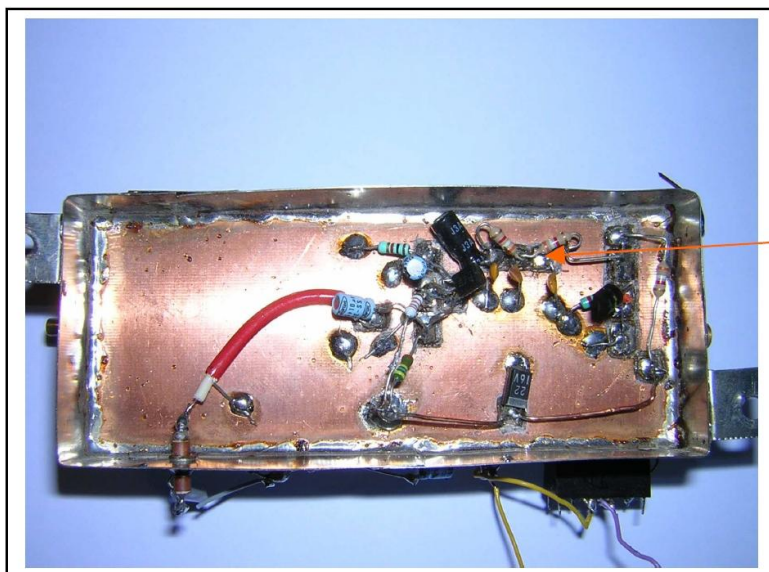
Condensateurs  
ajustables Johanson  
10 pF

Mélangeur TMF

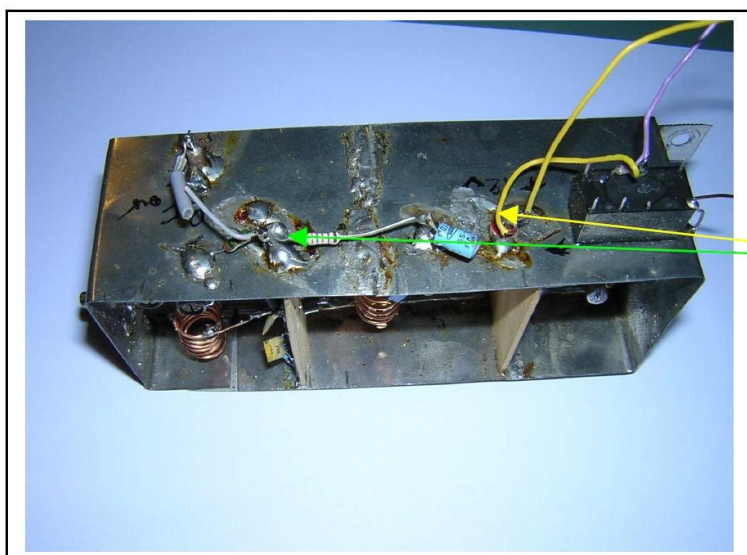
Câble semi-rigide

Perles ferrite

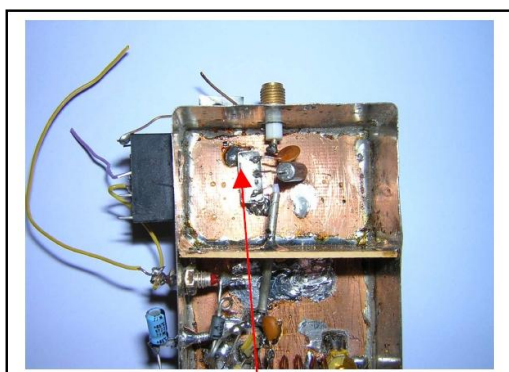




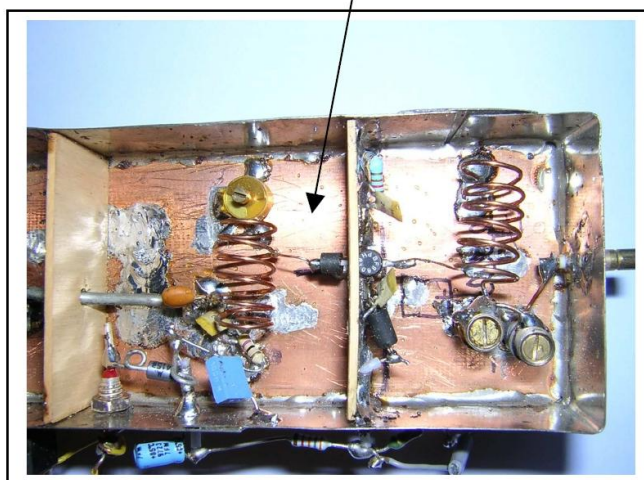
**Partie ampli BF avec  
un filtre  
Audio BF SSB**



**Sorties sur By-pass  
1000 pF**



**Mélangeur TMF  
Récupération radiotéléphone mobile**



**Détails du préampli  
VHF N°2**



## Conclusion

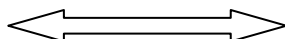
Faire la démonstration de l'efficacité de la **CONVERSION DIRECTE** sur VHF n'est plus un mythe, mais une réalité, pouvoir varier de 500 KHz sur la bande 144 MHz en une seule fois est très utile. La résistance du récepteur aux forts signaux malgré l'absence de C.A.G. n'est pas un problème, une commande de gain VHF sur les étages préamplificateur au niveau de G2 est suffisante, à ce stade l'expérimentation le confirme. Côté sélectivité et signaux hors bandes avec 3 étages VHF en cascade se sont 6 filtres de bande sur 144/146 MHz très efficaces, la qualité BF est excellente, la sélectivité avec filtre Audio spécial SSB très performante et efficace ; sur cette bande où il n'y a pas foule, la DSB n'est pas un handicap et se révèle très utile bien que souvent, à tort largement discréditée.

### Remarque de l'auteur :

*C'est une étude intéressante dont l'origine était pour l'auteur de trouver un moyen de refaire simplement à petit prix de futurs essais sur SHF et qui dès maintenant permet de présager un futur usage de la **D.C.** directement ou par conversion sur des fréquences plus élevées de 1296 à 10 GHz.*

**Bernard MOUROT -- F6BCU-- Radio-club de la Ligne bleue**  
**9, rue des Sources REMOMEIX –VOSGES (88100)**  
**5 août 2004**

**Article écrit en 2001**









**REGLAGES** (le PA VP 10/12 est réglé séparément)

Nous nous sommes servis :

- d'un FT290 ;
- d'une charge fictive  $50 \Omega$  Cantea Heathkit
- d'un wattmètre/TOS-mètre HM 2102 Heathkit.

- Mettre le FT290 en position émission QRP réglages sur 14 500 MHz.  
- Passer en émission, ajuster CV3, CV4, CV5, CV6 pour un maximum de HF.

- Refaire les mêmes réglages, cette fois-ci, en position émission QRO sur le FT290, réajuster CV3, CV4, CV5, CV6 pour le maximum de HF.  
- Un contrôle rapide de la puissance vers 144 et 146 confirme une courbe assez plate du diagramme de puissance.

### MESURES

L'intensité maximum relevée sous 13 volts est de 1,8 ampères en charge.

### AMPLI HF — RECEPTION

(fig. 2 - 5)

Le transistor utilisé est un BFR 91 ; le câblage est simple, un petit blindage sépare l'étage d'entrée de celui de sortie, sage précaution pour éviter toutes oscillations. Le gain d'un tel étage est voisin de 20 dB pour un facteur de bruit de l'ordre de 1,5 dB. Le courant mesuré au collecteur est de 7 mA sous 13 volts.

### REGLAGES

Par expérience, nous préréglons déjà les modules construits et chacun séparément. Souder en montage volant un raccord pour l'antenne, un autre vers le FT 290, accorder L4 vers 145,500 ou sur un relais OM au maximum de signal. Même opération pour l'accord de L5 vers 144.500 au maximum de signal.

### VOX-HF EMISSION/RECEPTION

(Fig. 3)

Le montage est ultra simple, la liaison A est un simple fil sous plastique. La constante de temps varie en fonction de la valeur du condensateur C1. Elle est ici de 10  $\mu$ F, valeur correcte pour un trafic en BLU ou FM. Le relais de commutation choisi du type Siemens 2k/2T est courant chez les annonceurs.

### ASSEMBLAGE FINAL

(Fig. 6)

Il est laissé au goût de chacun, nous avons choisi une boîte à gâteau pour la maquette réalisée.

### REMARQUE

Lorsque tout est assemblé, reprendre tous les réglages émission et réception.

### CONCLUSION

Ce montage n'a aucune prétention, il reste simple, mais en passant, nous avons décrit une bidouille destinée à un de nos amis de la région parisienne. Bon trafic Pierre, et vous, les OM, bonne réalisation.

**Bernard MOUROT — F6BCU**

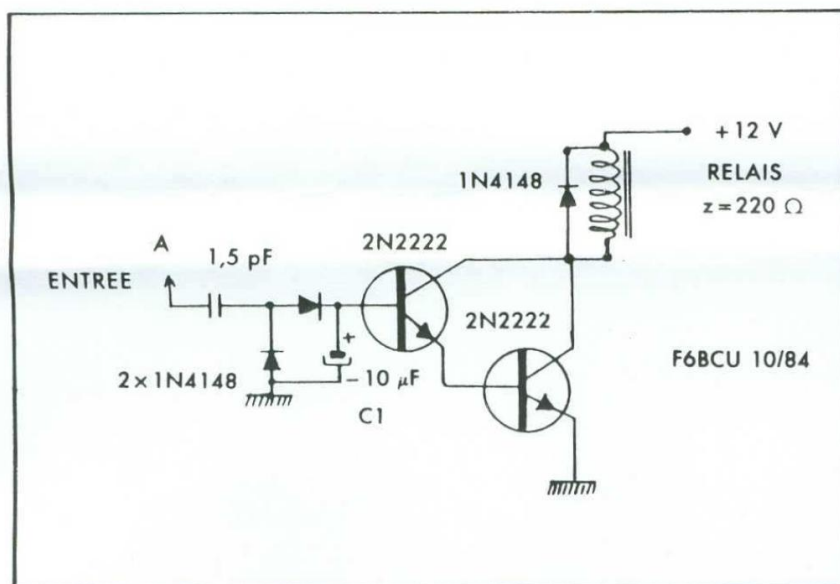


Figure 3

VOX - HF - EMISSION/RECEPTION

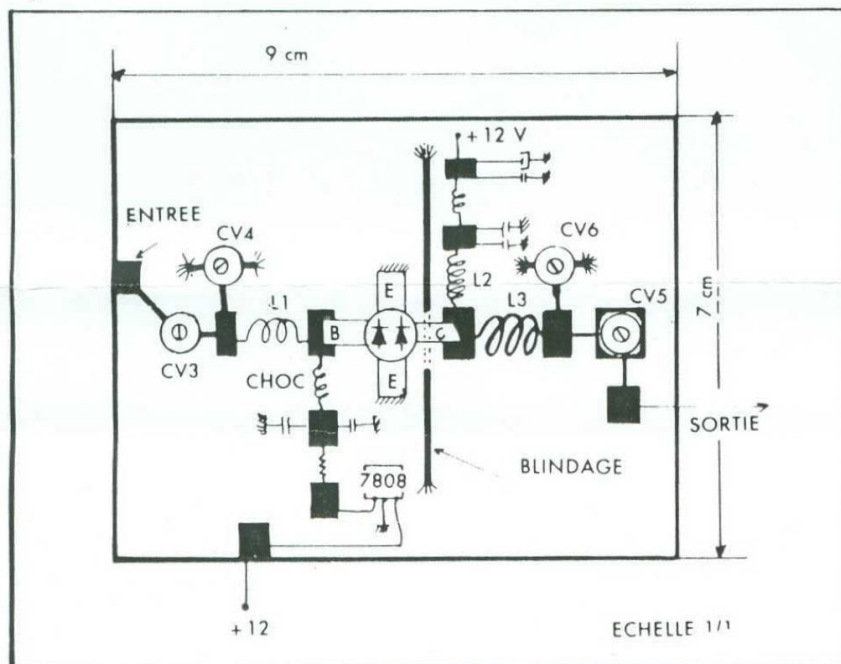


Figure 4

IMPLANTATION DU P.A



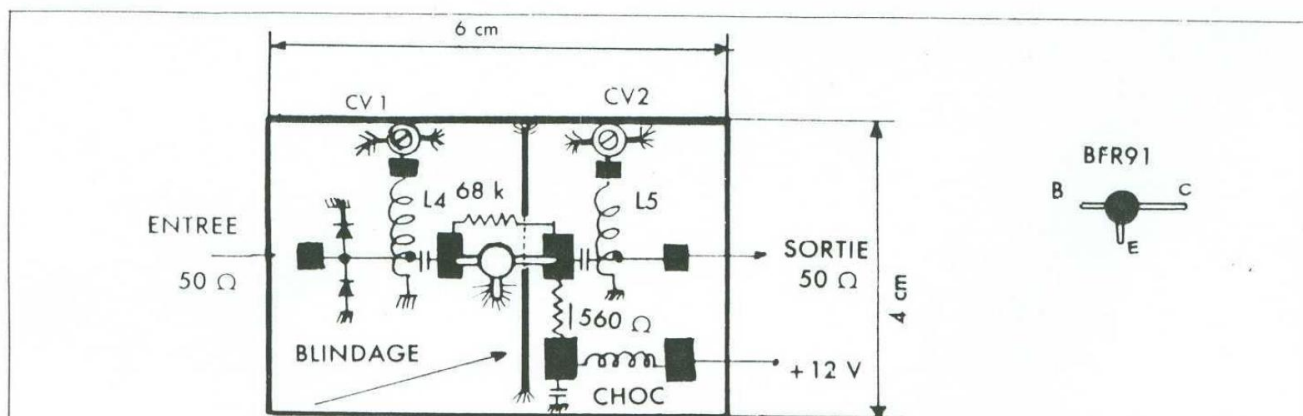


Figure 5 AMPLI HF BFR91

ECHELLE 1/1

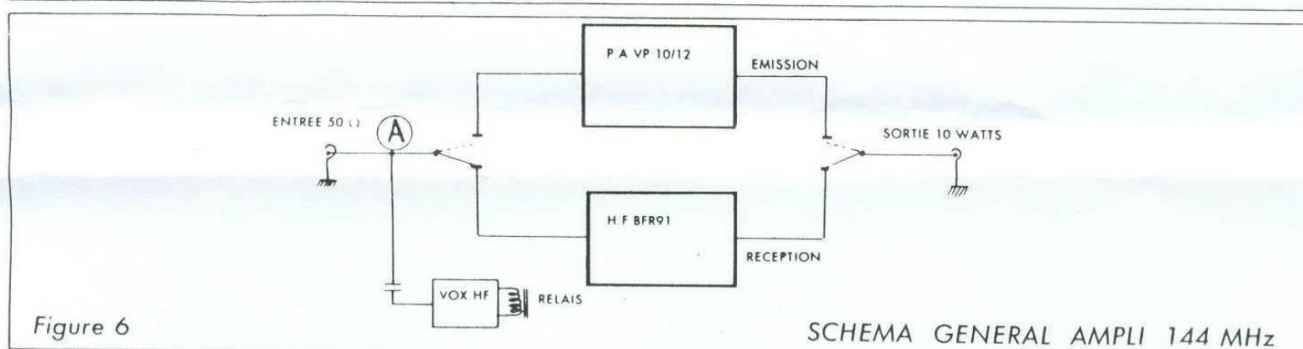
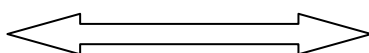


Figure 6

SCHEMA GENERAL AMPLI 144 MHz

**FIN DE L'ARTICLE**

Revue MHz 1985





**\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\***

# **AMPLIFICATEUR FM 30/40 WATTS 144/146 MHz**

par F6BCU—Bernard MOUROT—Radio-Club de la Ligne bleue



**AMPLIFICATEUR 144/146 FM MOBILE OU PORTABLE GAIN  
ENVIRON 8dB : ENTRÉE 1-5 W SORTIE 30/40 W HF**



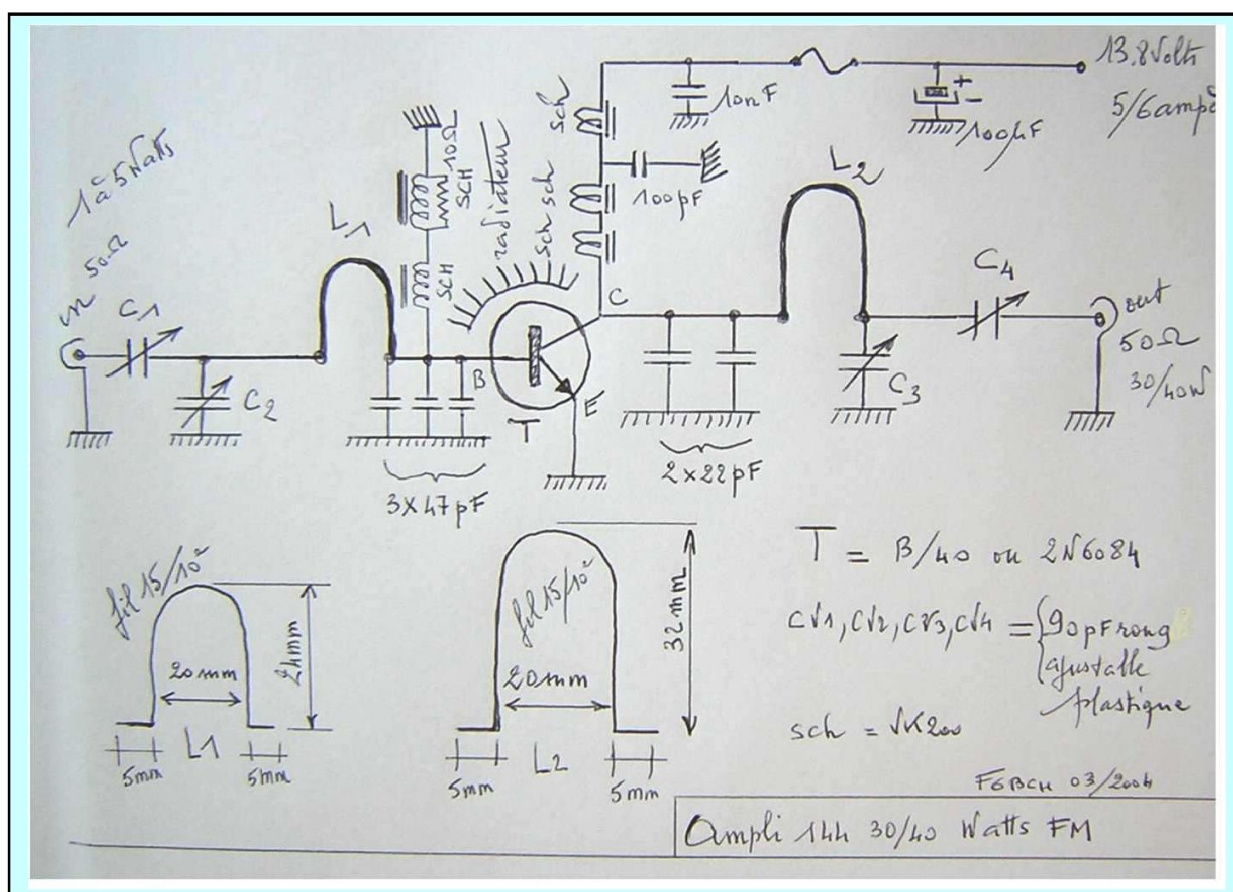


## CARACTÉRISTIQUES TECHNIQUES DE L'AMPLIFICATEUR 144/146 FM

Ce type d 'amplificateur' est articulé autour d'un vieux transistor B40 ou 2N6084, mais il peut être aussi remplacé par un 2N5591, alimentation de 12 à 14 Volts. Selon le type de transistors la puissance d'excitation est variable mais pour rester dans une zone de sécurité ne pas dépasser les 5/6 watts qui sont une valeur courante délivrée par une grande majorité des « Pockets » actuels sur 144 MHz. En règle générale l'excitation va de 1 à 5 watts, mais le vox se déclenche déjà à partir de 0.2 W HF. Par simplification le transistor est polarisé en classe C (base à la masse) et fonctionne uniquement en FM.

**Remarque de l'auteur :** La base du transistor est reliée à la masse, par 2 VK200 en série dont l'une est amortie par une résistance de  $10\ \Omega$  afin d'éviter toute auto-oscillation du P.A.

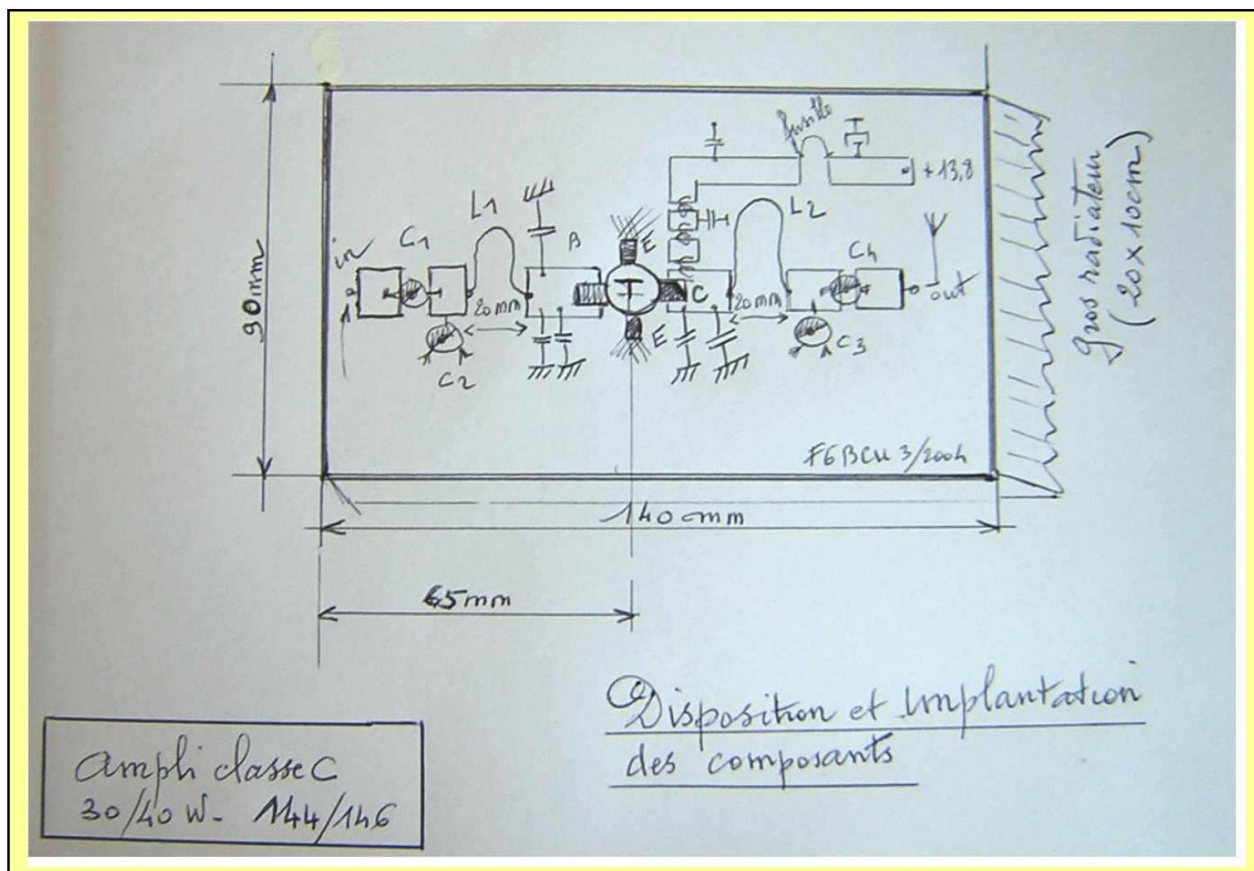
## SCHÉMA



Le schéma est relativement simple et la confection des lignes d'accord L1 et L2 ne posent pas de difficultés elles sont construites avec du fil émaillé de 1.5 à 2 mm de diamètre dimension non critique. Les ajustables sont des 90 pF plastique rouge. Les impédances sont très faibles à l'entrée et à la sortie du transistor nécessitant de la capacité d'accord. Les autres capacités de 22 et 47 pF sont du type NPO céramique ou mica argenté ou en dernier ressort des condensateurs céramique ordinaires type disque. Toutes les selfs de choc sont des VK200 dont l'inductance mesurée dépasse 40  $\mu$ H mesure de F1AEQ.



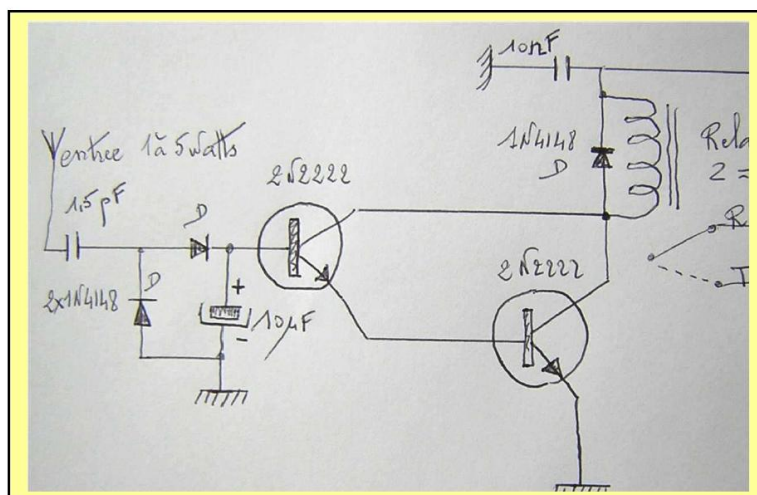
## IMPLANTATION DES COMPOSANTS



Le circuit cuivré utilisé et en époxy double face aux dimensions de 90 X 140 mm des pistes carrées sont détournées à la fraise (Dremel) et les faces inférieures et supérieures reliées électriquement par des U en métal soudé (1 à chaque angle) un trou central permet le passage du transistor et d'autres trous percés à la demande assurent la fixation du radiateur de 100 x 200 mm (en FM ça chauffe toujours un peu dans le temps) et une bonne dissipation des calories.

## VOX HF

Le passage émission réception est assuré par un VOX HF, un classique du genre qui ne nécessite qu'une faible puissance HF d'excitation. Tout transceiver « Pocket » avec 0.5 Watts HF est utilisable. Ce VOX HF a été décrit en 1985 dans [l'article 17 L](#)



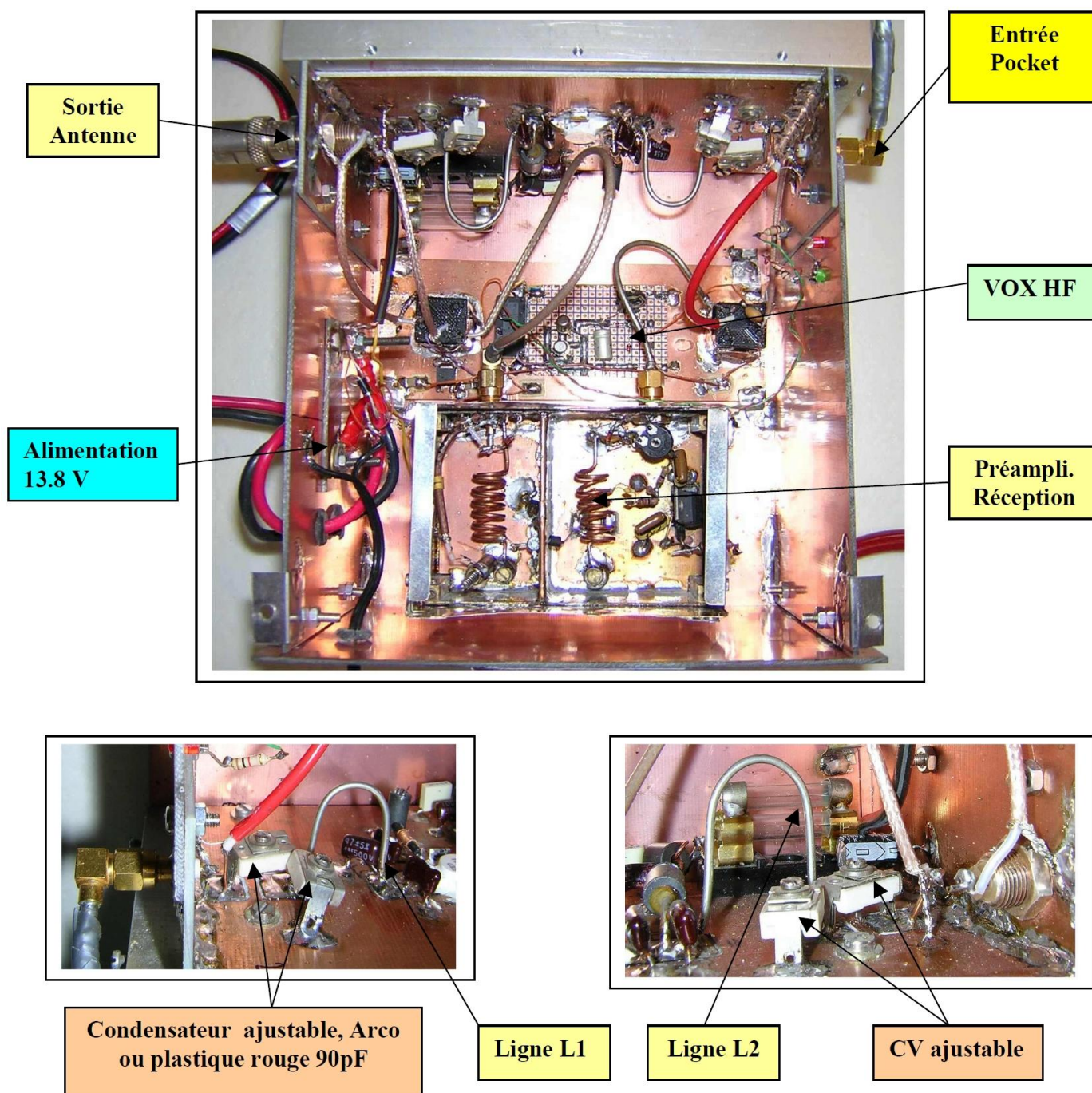


## PERFECTIONNEMENTS TECHNIQUES

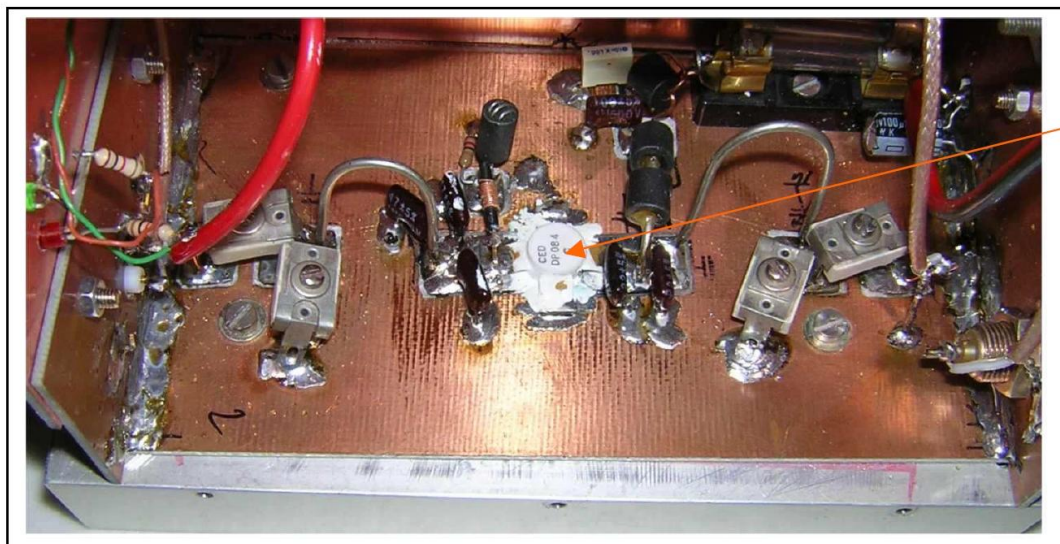
Cet amplificateur Émission possède un amplificateur HF interne équipé d'un BF 966A qui a fait l'objet d'une description complète dans la partie 2 m de la Ligne bleue ; il s'agit de **l'article N°15 L**. Les performances Gain et facteur de bruit sont très intéressants et vont améliorer d'une manière appréciable la sensibilité des « Pockets » FM 144 qui pèchent toujours par un manque de sensibilité en réception.

## CONSTRUCTION

Voici quelques belles photographies numériques qui vont approcher tous les points particuliers et indiquer les détails.





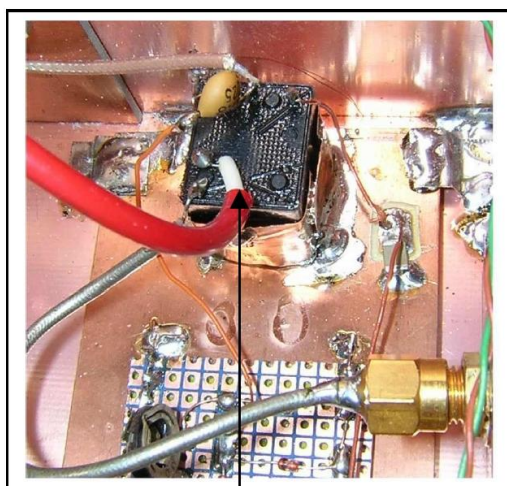


Transistor  
de puissance

Amplificateur HF 30/40 W

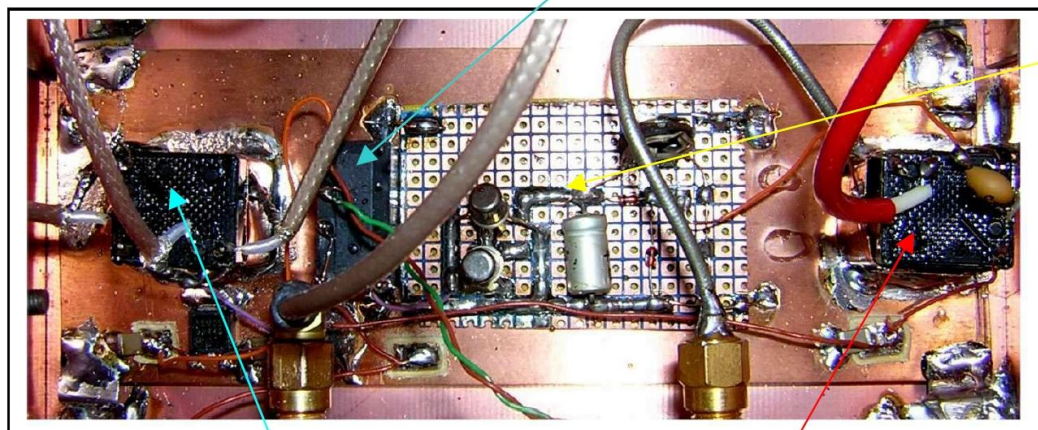


Radiateur du PA 10 x 20 cm



Relais d'antenne 1/RT 12V

Relais du VOX HF

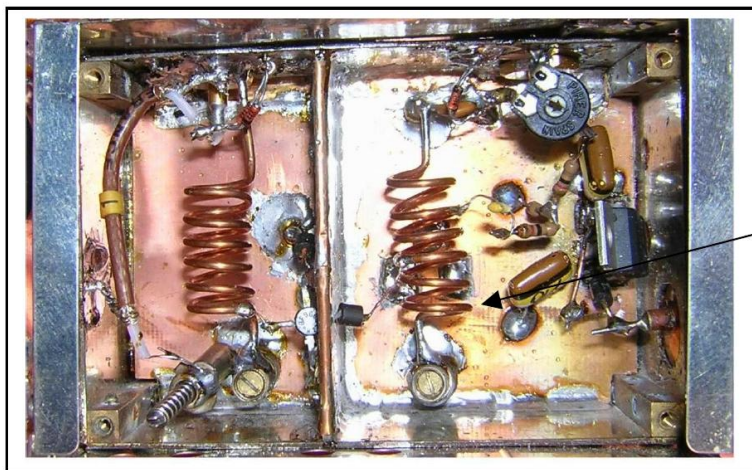


Platine VOX HF

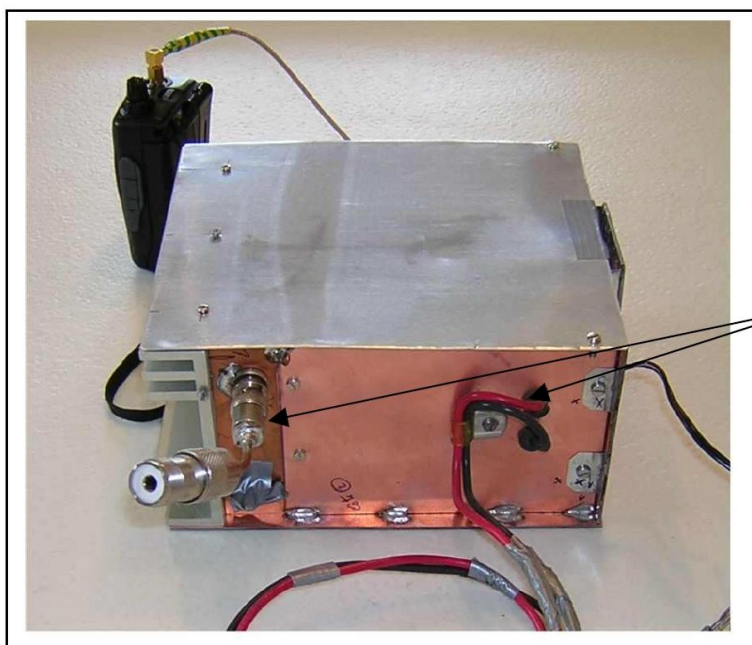
Relais côté sortie : 1/RT

Relais côté entrée : 1/RT





Préamplificateur HF  
BF966A



Vue côté alimentation et  
sortie Antenne du P.A.

## CONCLUSION

Cette construction est faite pour rappeler que l'on peut encore monter soi-même un amplificateur HF de puissance raisonnable derrière un « **Pocket FM** » 144 en 2004, pour un prix de moins de 60 Euros.

Le même amplificateur avec tout ce qu'il y a dedans émission et réception, vaut plus de 250 Euros dans le commerce de France.

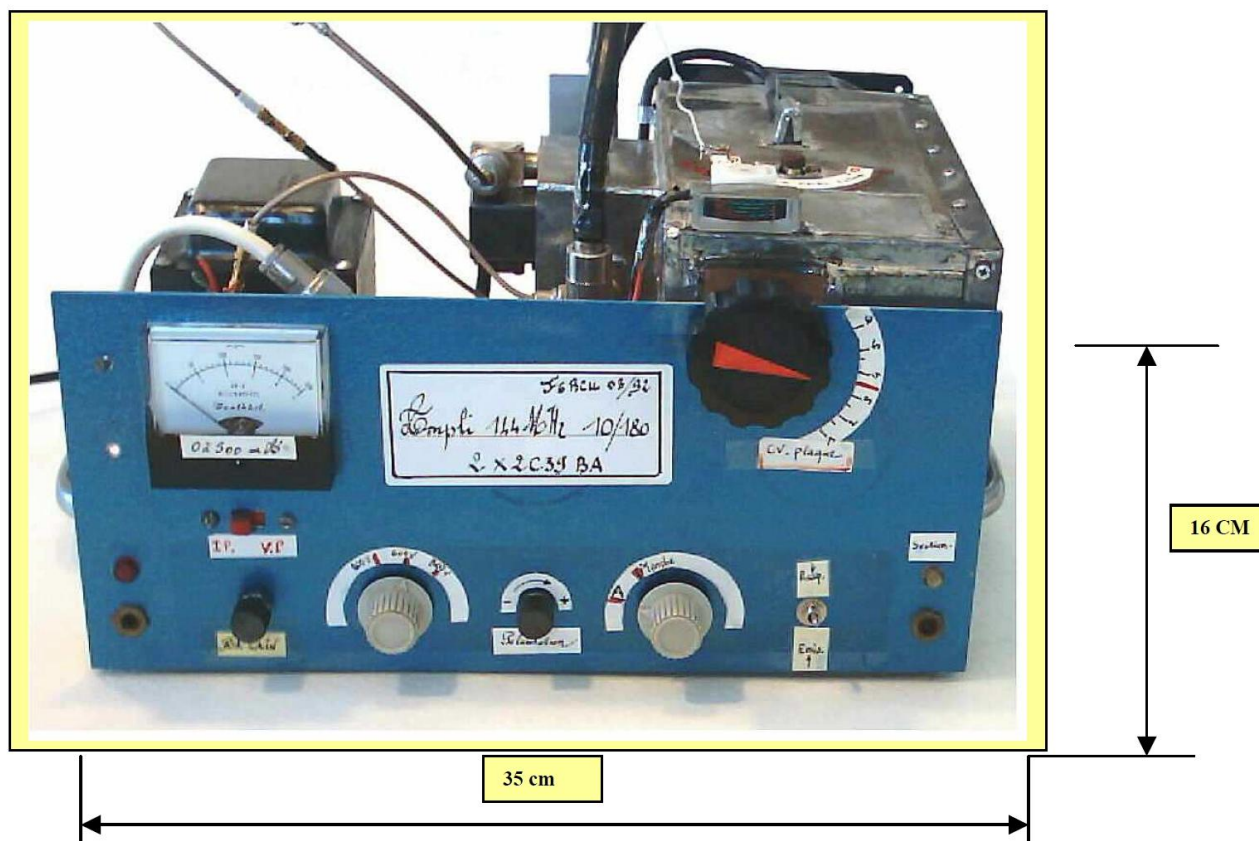
Bernard MOUROT F6BCU Radio-club de la Ligne beue  
9, rue des sources 88100 REMOMEIX 22 juillet 2004



## \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

### Amplificateur SSB 144 MHz de 180 Watts HF avec 2 X 2C39 BA et soufflerie par F6BCU Radio-Club de la Ligne bleue

#### 1<sup>ère</sup> Partie le châssis



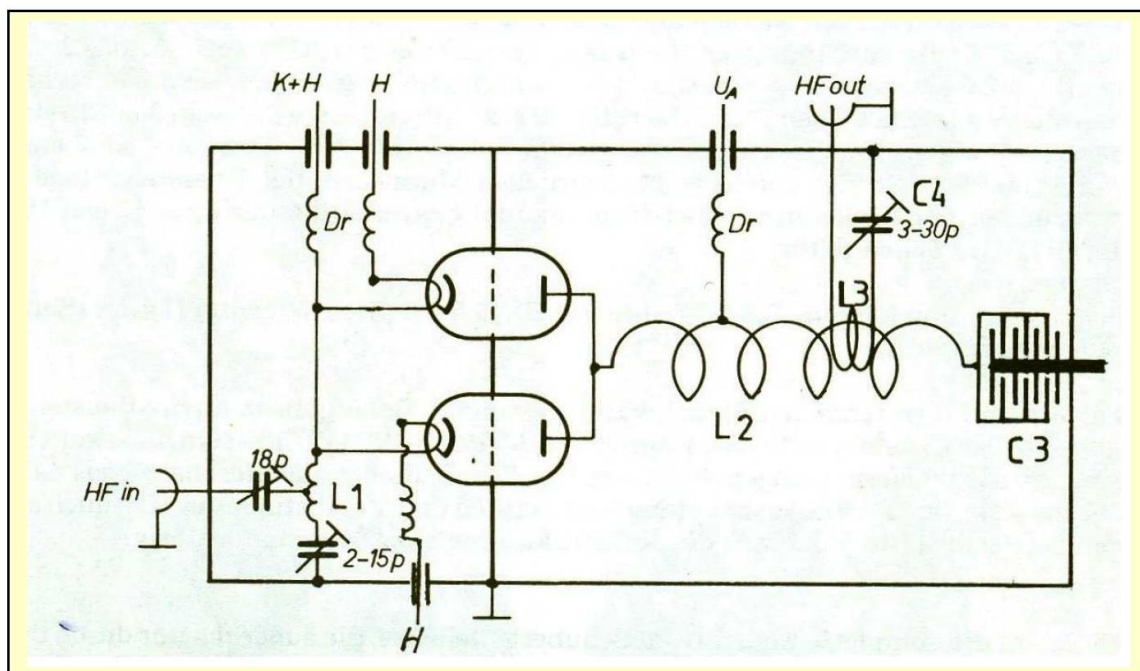
#### Amplificateur linéaire SSB 144 équipé de 2 tubes 2C39 BA sous 650 volts assemblé en 1992

Cet amplificateur linéaire fut construit sur le châssis d'un ancien émetteur AM DX 60 de Heath Kit qui fut notre premier émetteur OM en 1970. Le transfo d'alimentation, l'appareil de mesure et quelques boutons ont été conservés.

Ce montage est tiré d'une description de DJ9HO dans son livre UHF UNTERLAGEN de 1984 livre IV. La puissance de sortie sous 650 Volts est de l'ordre de 140 Watts HF en BLU en position 1000 volts par l'apport d'une alimentation complémentaire on dépasse les 200 Watts HF. En modulation de fréquence 80 watts HF en émission permanente peuvent être maintenus sans problème et sans échauffement anormal la soufflerie est très efficace. Conjointement à la partie amplificatrice émission, un préamplificateur HF réception est incorporé en dessous du châssis. Le transistor est un BF981 ; pour les détails lire l'article préamplificateur d'antenne dans la partie 2 mètres de la « Ligne bleue ». Les relais HF E/R sont coaxiaux 50  $\Omega$  de récupération militaire en 24 volts.



## LE MONTAGE ( Schéma et photos diverses d'origine DJ9HO )



### Schéma du montage de 2 tubes 2C39 BA en //

H= filament 6 V alternatif, K + H= connexion commune cathode + filament

Dr= 52 cm de fil Ø 1mm sur un mandrin de 6 à 10 mm ( pas critique )

L1 = 4,5 tours de fil Ø2 mm longueur 3.5 cm

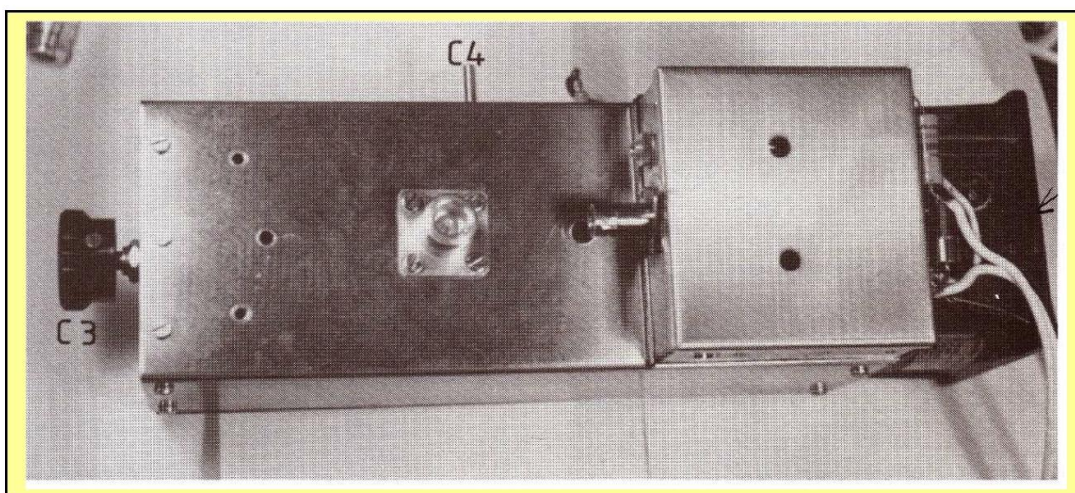
L2 = 3.5 tours de feuillard de cuivre largeur 12 mm épaisseur 1mm sur 12 cm de longueur Ø 40 mm

L3 = 2 tours de fil cuivre Ø 1m (1.5<sup>2</sup>) dans les spires de L3 Ø 35mm longueur 15 mm

Les condensateurs de traversée « by pass » font 1nF.

CV1 entrée = 18 pF, CV2 accord L1 = 15 PF, CV3 = 10 pF ( isolé 1500v)

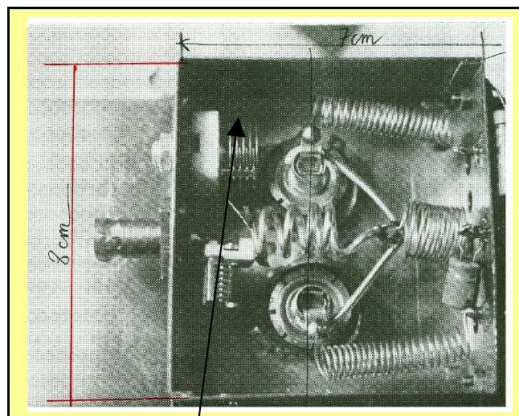
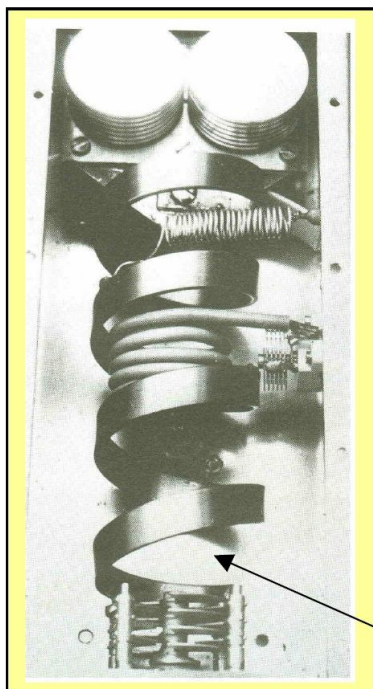
CV4 = 20 pF



Type de coffret pour monter le PA de 2 X 2C39 BA d'après DJ9HO



## Détails du P.A. de DJ9HO circuit de sortie et circuit d'entrée par la cathode



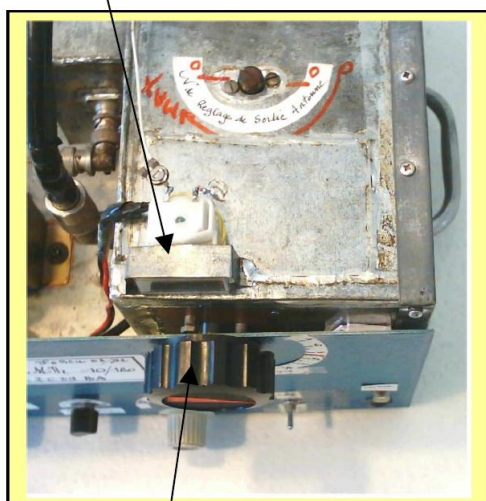
Circuit d'entrée côté cathodes  
montage DJ9HO

Détails de montage du PA avec 2 X 2C39 BA  
selon DJ9HO

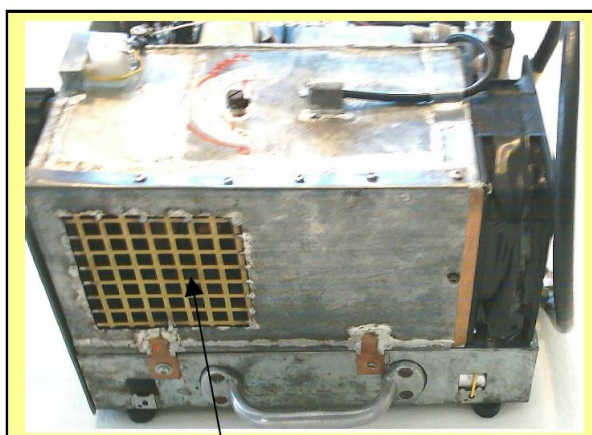
**Remarque :** le bobinage de couplage côté antenne fait 4 spires, l'erreur, il en faut 2 seulement

## I—Photographies numériques de la construction perso de F6BCU : le châssis

Vu-mètre HF out



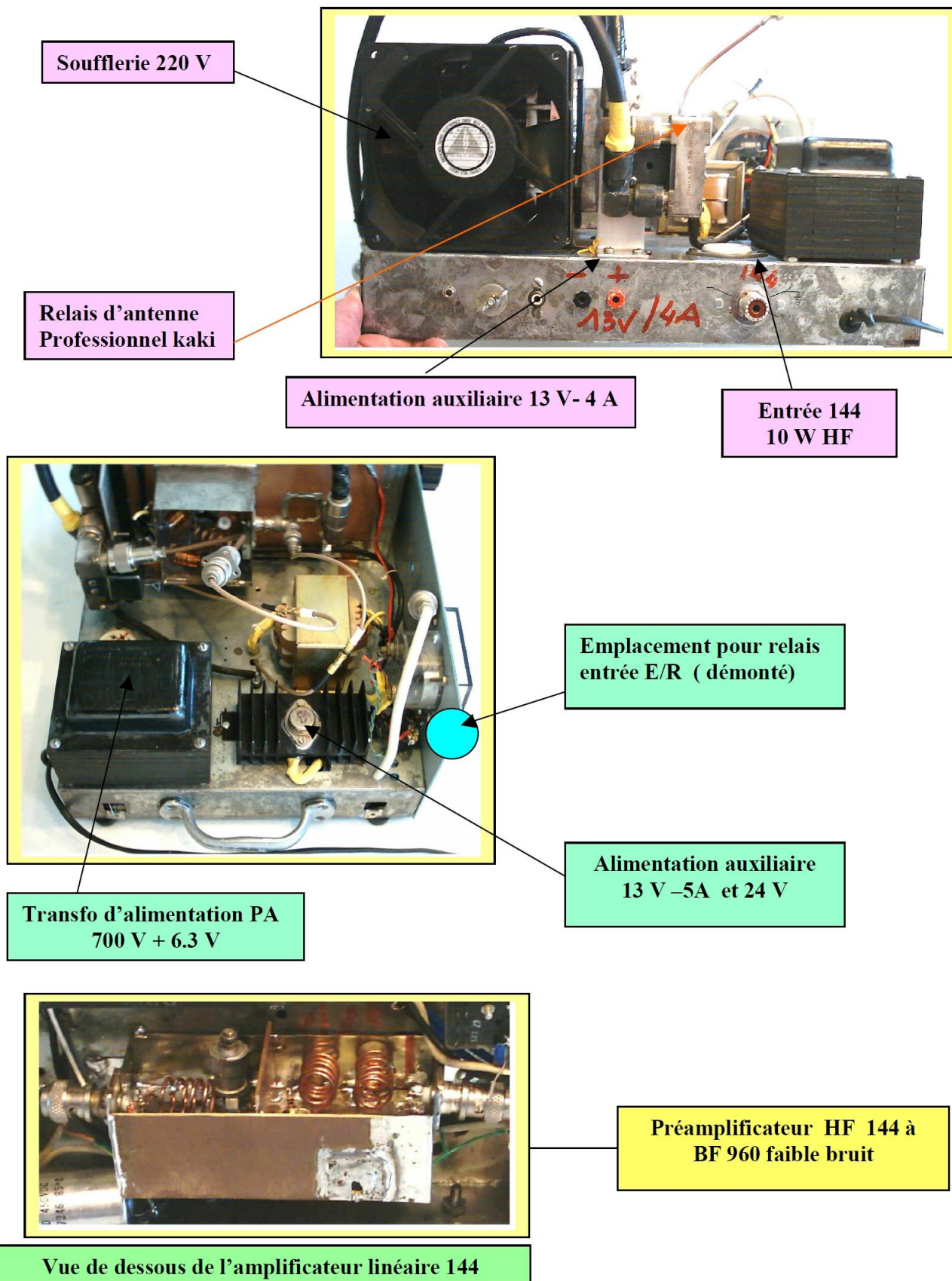
Réglage HF en sortie CV4



Sortie air de la soufflerie

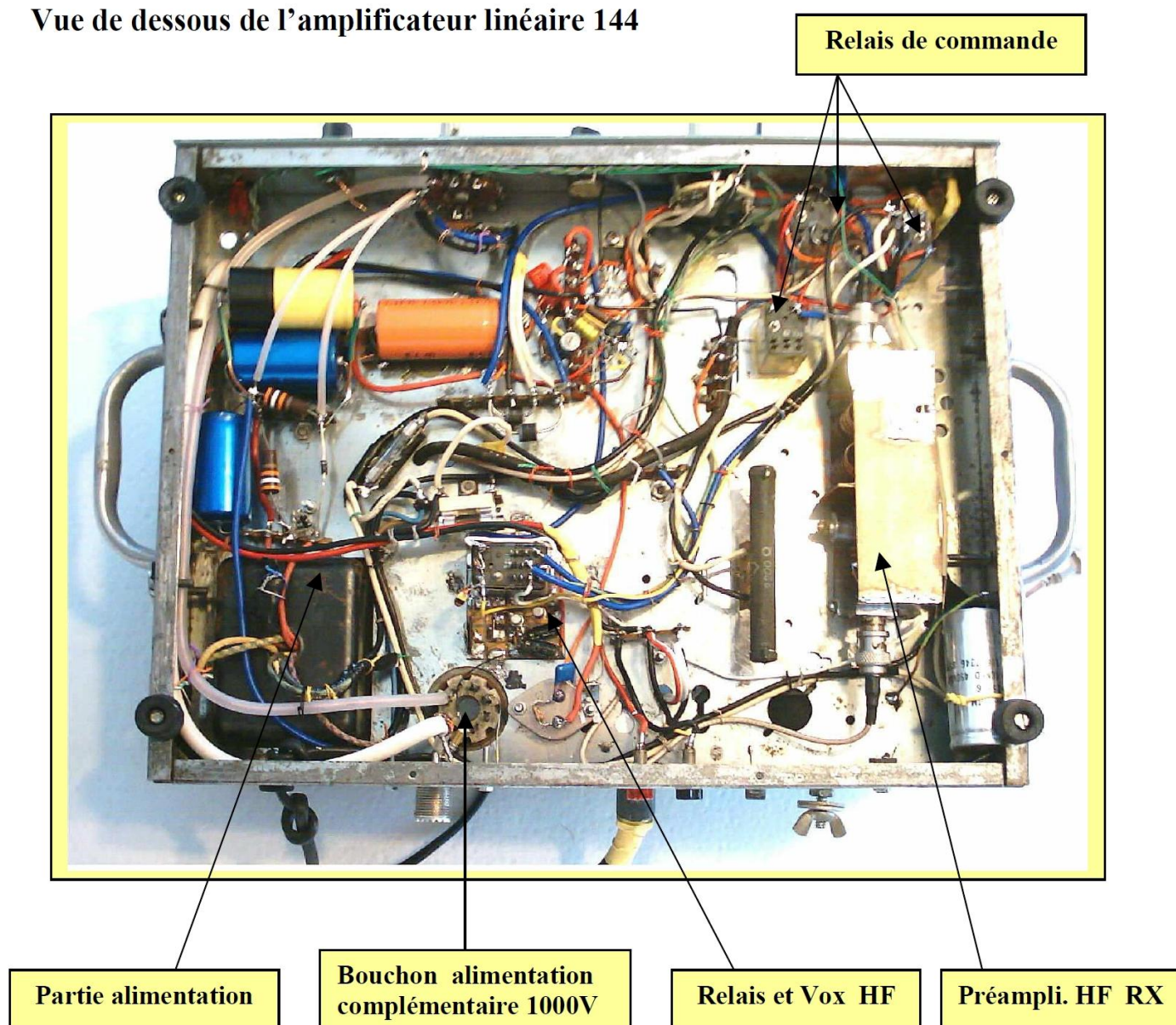


## Détails des éléments auxiliaires du châssis soufflerie et alimentations diverses





# **Vue de dessous de l'amplificateur linéaire 144**



**Fin de la 1<sup>ère</sup> Partie**



## \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

### Amplificateur SSB 144 MHz de 180 Watts HF avec 2 X 2C39 BA et soufflerie par F6BCU Radio-Club de la Ligne bleue

#### 2<sup>ème</sup> Partie le circuit émission du P.A.

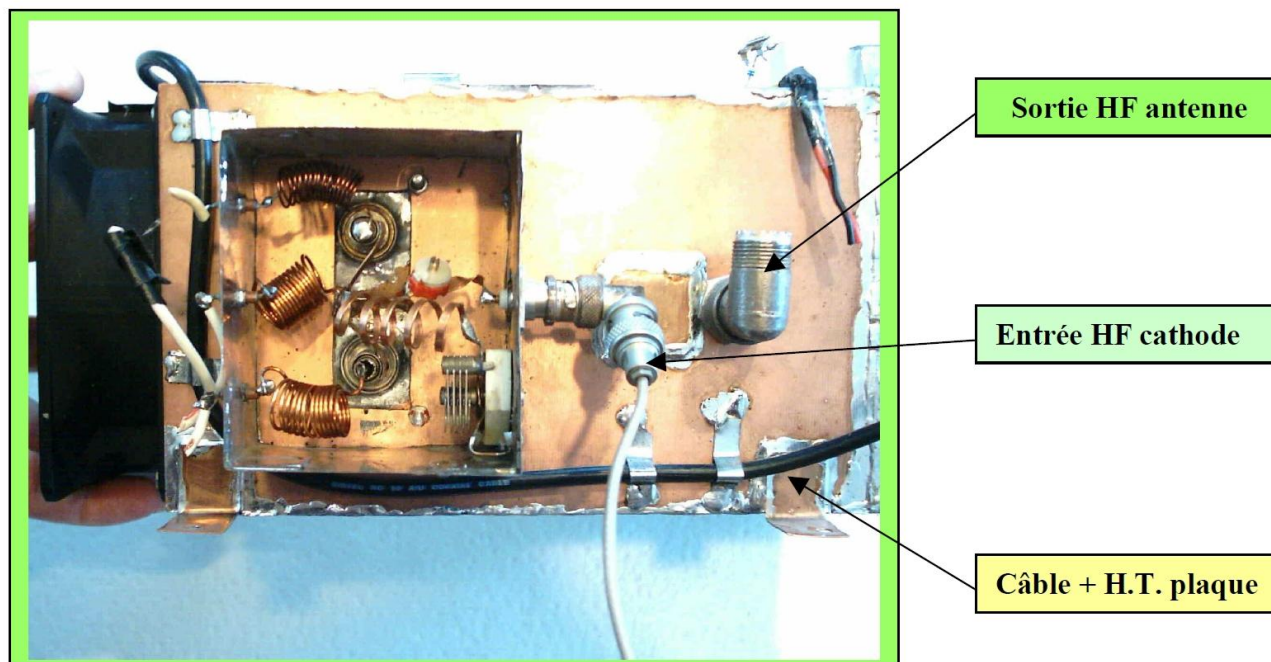
### II—Les photographies du bloc amplificateur 2 X 2C39 et la soufflerie

La fabrication du coffret servant à l'installation de l'ensemble PA et tous ses éléments est articulée autour de boîtes à gâteaux en fer blanc de récupération. Ce type de boîte se découpe facilement et le fer blanc se soude à l'étain traditionnel sans problèmes. Il est possible d'élaborer comme nos photographies le montrent un ensemble fonctionnel et rigide pour un petit prix.

Le coffret s'ajuste aux dimensions de la soufflerie disponibles chez les commerçants car de marque française et rayon bricolage.

Concernant l'implantation et la fixation des éléments tout est pratiquement soudé. Un Kit OM permet de retirer les 2 tubes 2C39 soudées à l'étain sur un même support percé et ajusté au niveau des grilles qui sont connectées à la masse, les anodes sont reliées entre elles également par une plaque soudée à l'étain.

Fabriquer un PA électroniquement est simple mais demande surtout des compétences d'ajusteur dans la préparation et l'usinage des pièces métalliques qui est la découpe et le soudage à l'étain avec un fer de 50 à 100 watts.



Sortie HF antenne

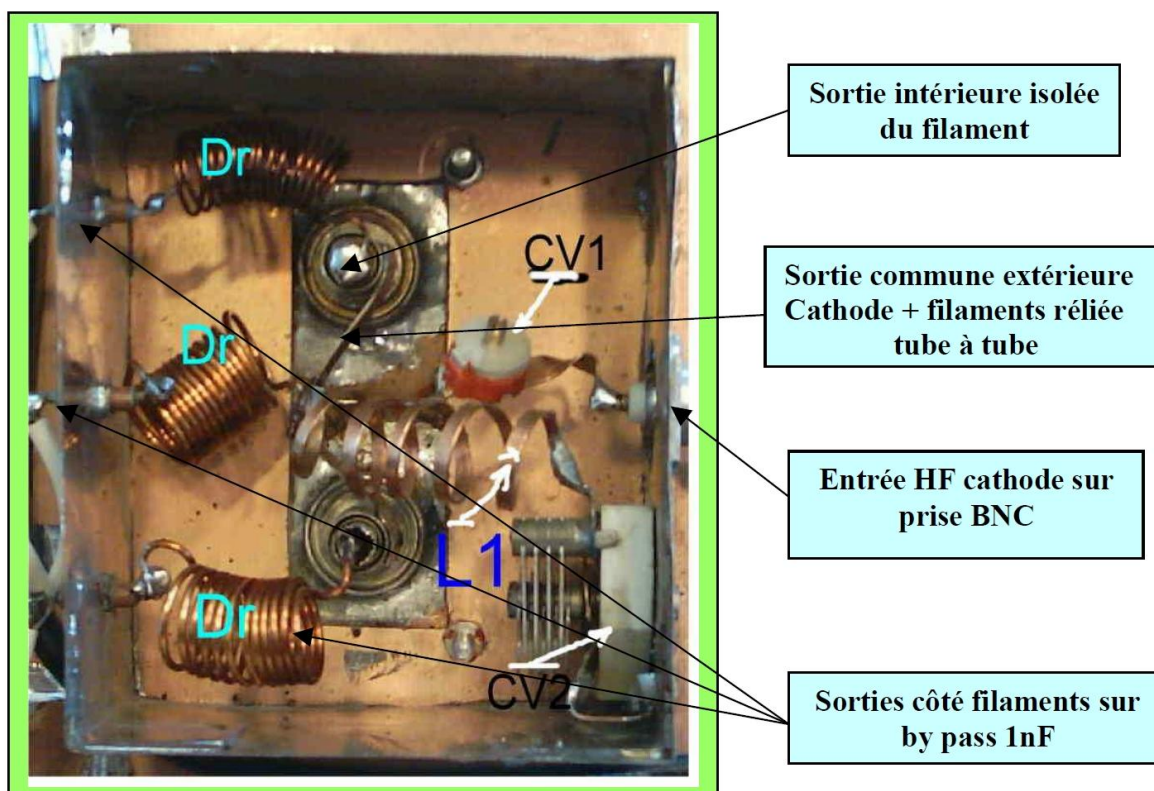
Entrée HF cathode

Câble + H.T. plaque

Circuit entrée HF du PA côté cathode

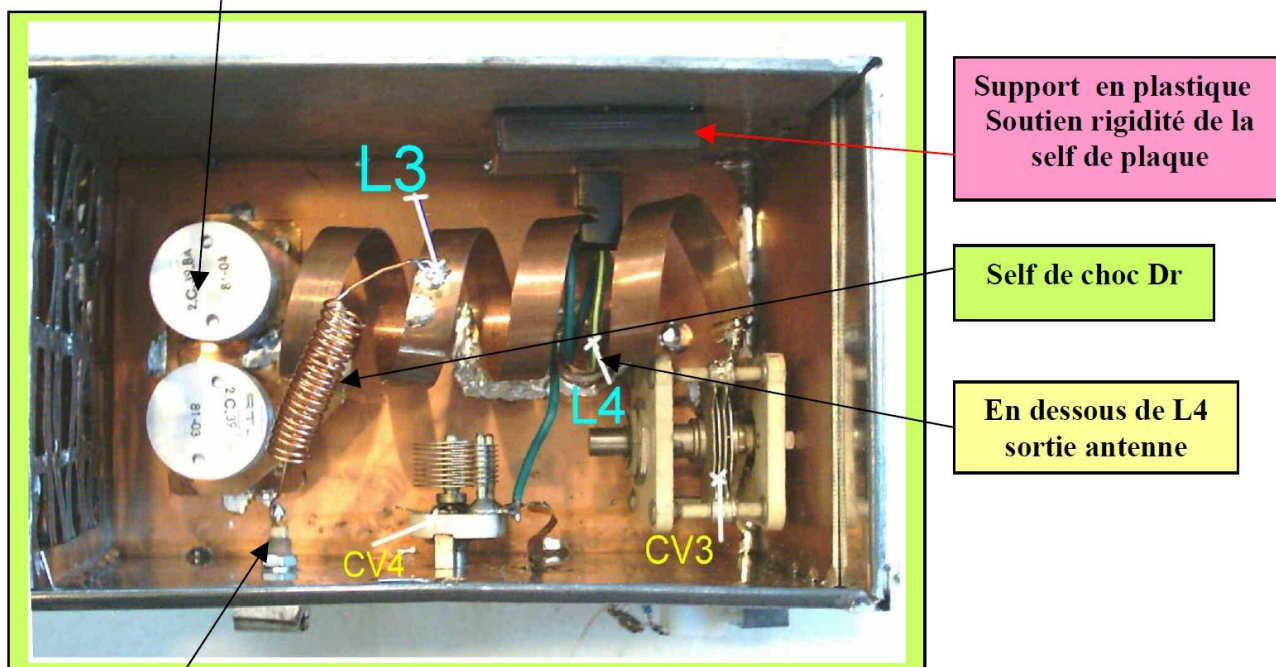


### Circuit d'entrée côté de la cathode



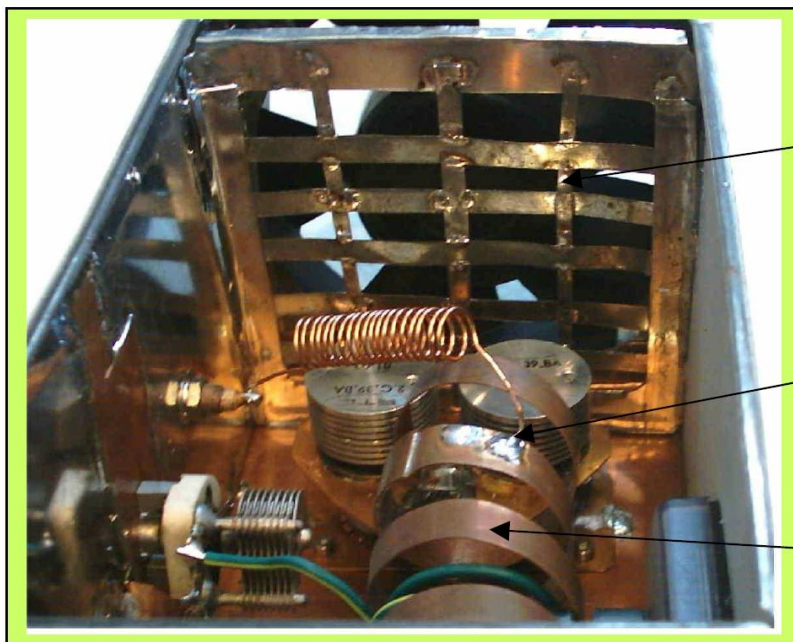
2 tubes en // 2C 39 BA

Circuit d'accord ventilé côté plaque



Alimentation plaque au travers d'un By pass 1 NF à fort isolement (1500 volts)

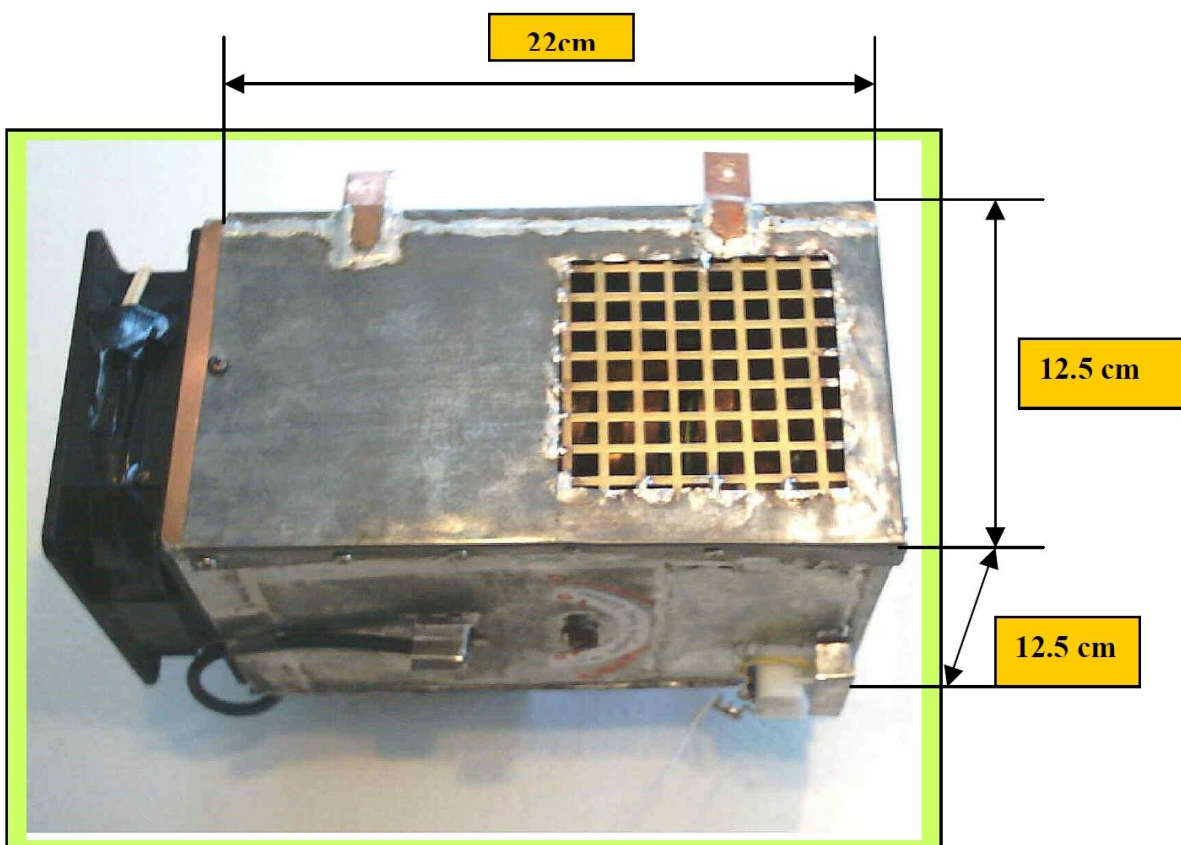




Cloison en bande de cuivre, blindage de la boîte et soudé

Self de choc plaque Dr Soudée sur L3

Feuillard de cuivre, voir le schéma et les caractéristiques



22cm

12.5 cm

12.5 cm





Commande de façade de CV3



Ventilateur PAPS

### Caractéristiques du tube triode 2C39 et similaires :

Type	Air forcé	Filament	Fréq.Max	UA	U. limite	PA.W
2C39 BA	oui	6V	2500 MHz	800 V	1000 V	100 W
7289	oui	6 v	idem	idem	idem	100 W

**Courant de repos pour un tube sous 800 V environ 25 mA classe AB**

**Courant de repos pour 2 tubes en // sous 600V environ 40 à 50 mA classe AB**

**En charge avec 2 X 2C39 sous 600 V, I = 300 mA avec 5 W HF d'excitation**

**Ce PA re-conditionné à neuf est de nouveau opérationnel en 2004**

**F6BCU Bernard MOUROT—REMOMEIX—VOSGES 10 mars 2004**



## EXCITER FM À TUBES 144/146 MHz 1 W HF Construction F6BCU 1973

### 1<sup>ère</sup> PARTIE



### Les premiers essais FM sur 144 MHz

Il existait dans le département des Vosges un radioamateur invalide que j'ai connu dans les années 1971 suite à mes premiers QSO en AM sur 144 MHz. Il s'agissait de Gustave DEMANGEON F3GD de la région d'Epinal. Cet OM fut le seul que j'ai connu qui n'avait que du matériel de construction maison. Gustave ne roulait pas sur l'or et ne pouvait pas se payer la station commerciale clef en main que la majorité d'OM possédaient déjà en décimétrique et sur 144 MHz.

A l'époque en 1971 il ne faisait que du 144 avec du matériel de surplus bricolés et une antenne Yagi 13 éléments encore de sa fabrication. Mais il avait déjà commencé la construction d'un transceiver décimétrique transistorisé et 2 x 6146 au P.A. que j'ai vu fonctionner dès 1974. Nous faisons QSO en SSB tous les dimanches matin à 10 heures sur le 80mètres avec quelques amis des Vosges sous la Direction de M. Pierre CRACCO F2ST de MIRECOURT.

Gustave F3GD faisait aussi de la modulation de fréquence et je décidais de lui emboîter le pas. Voici la construction faite en 1972/73 d'un exciter FM de 1W qui drivait une tétrode 829B en classe C sous 500 Volts délivrant 25 watts HF FM sur 144.

A partir de 1977 nous poursuivions nos expérimentations FM avec F1DOU M.Alain RUYER de BACCARAT (54) sur 432 MHz.

Au printemps 1979 ce fut la 1<sup>ère</sup> liaison expérimentale en FM large bande 10 GHz ( bande des 3 cm) sur 300 mètres avec F6FJZ ex F1DOU.

---





Montage à tubes oblige à l'époque :  
 BF= 2 x 6AV6, réactance = 6BE6  
 Oscillateur, tripleur 6BA6,  
 Doubleur 6BA6, tripleur QQE 03 12

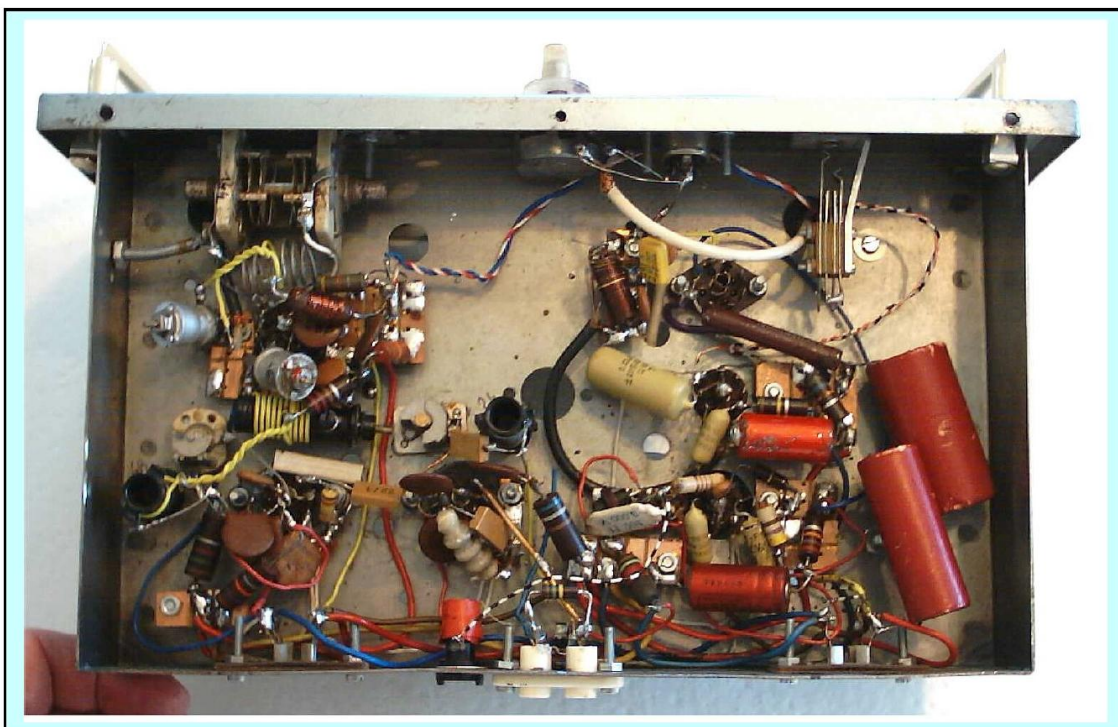


Vue arrière du montage : +250 V sur les  
 plaques  
 6,3 volts alternatifs sur les filaments.



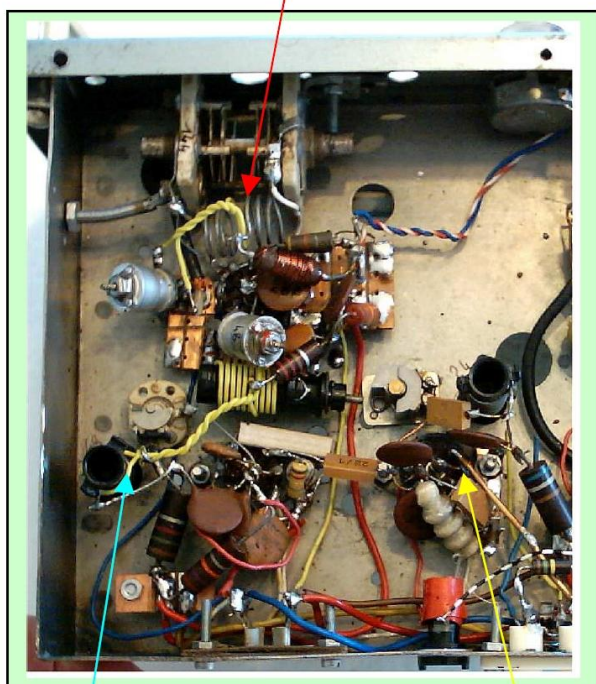






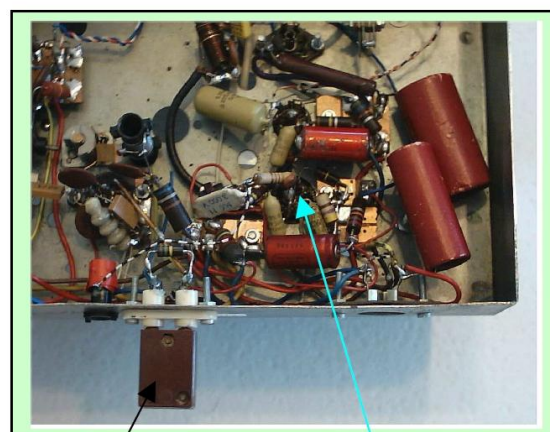
Vue de dessous du châssis et des composants

Sortie 144 sur  
tripleur QQE0312



Doubleur 48 MHz

Oscillateur tripleur 24 MHz

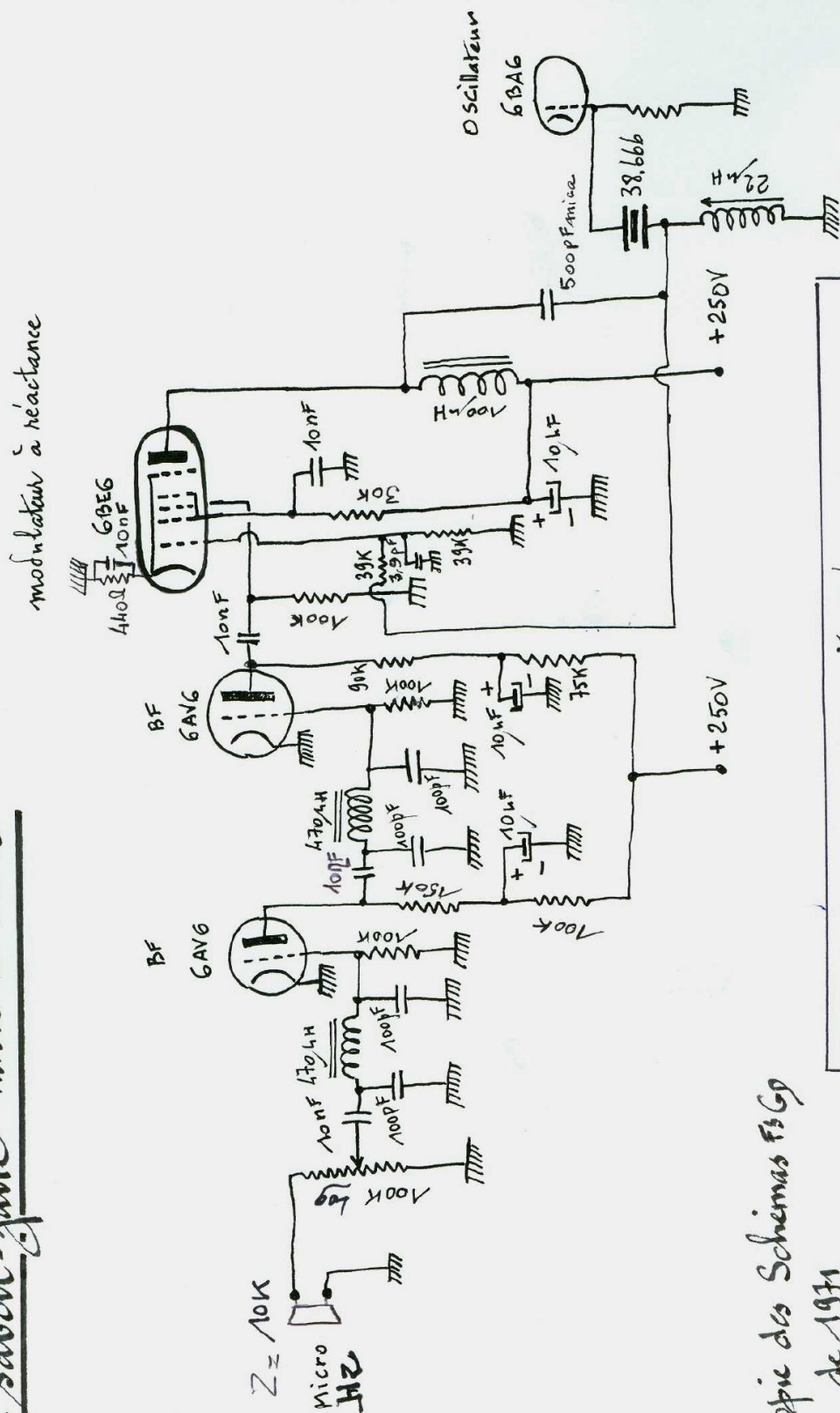


Quartz 8 MHz  
FT243

Modulateur à  
réactance



Le savoir-faire Radio-amateur



Copie des Schémas F5 Gp  
de 1971

MODULATEUR FM à RÉACTANCE  
construction F6BCU 1972/73 Schéma F3GP

Bernard McWort



## La construction

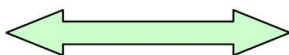
Lors de notre séjour à PARIS en 1961/63, nous avons trouvé au **marché aux puces de Clignancourt**, des épaves de postes SAREF dont nous avons récupéré un des châssis pour la construction de l'exciter FM.

Quant à l'alimentation un classique de l'époque elle est toujours séparée ; elle fera l'objet d'une description complémentaire en 2<sup>ème</sup> partie.

*M. Gustave DEMANGEON nous a quittés en mai 1984 jusqu'au bout de ses forces il a continué à moduler sur décimétrie avec sa station de construction maison dont nous possédons l'exemplaire unique.*

---

**Bernard MOUROT-- F6BCU—REMOMEIX –VOSGES—25 février 2004**





LES RÉALISATIONS DE LA » **LIGNE BLEUE** »  
**\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\***

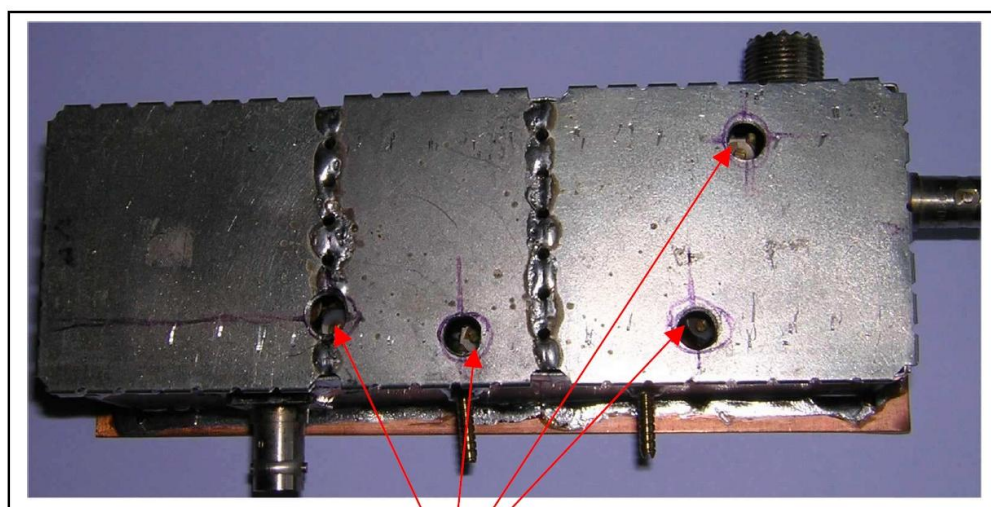
**Avec le Diplexeur 144 /432 MHz**  
**un seul câble coaxial pour 2 antennes**

Par F6BCU—Bernard MOUROT—Radio-Club de la Ligne bleue



Lorsque l'on parlait d'antenne VHF et UHF dans les années 1990, par principe un câble coaxial par antenne était la règle générale. Mais le développement des relais FM VHF et UHF mis en valeur un nouveau système simple d'usage d'un seul câble coaxial pour 2 antennes. Ce système convenait aussi pour les émetteurs-récepteurs bi-bandes. Ce montage d'origine DL vint à notre connaissance dans les années 1989 par le canal de la revue **VHF COMMUNICATION** alors exposant au HAM-RADIO de Friedrischafen. Le diplexeur et son application ont été décrit dans la revue le 01/1988 par DK1OF.

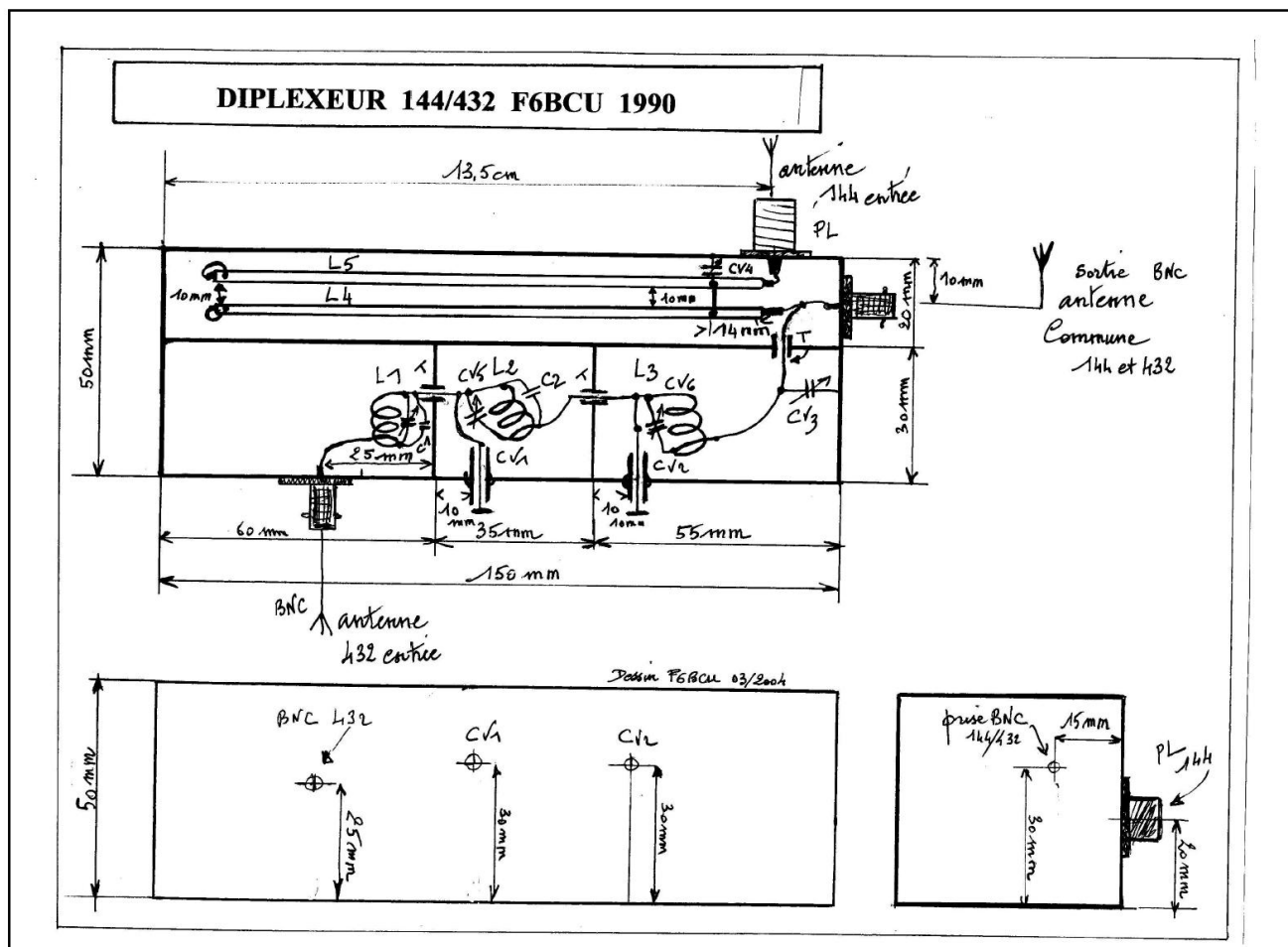
Voici ce petit montage qui date de quelques années mais qui tient allègrement plus de 50 watts HF en FM ou en SSB. Nous avons apporté quelques petites modifications au schéma d'origine en précisant quelques dimensions et dispositions personnels restées inconnues au départ dans les dessins de DK1OF.



**Les réglages se font couvercle fermé dans les trous  
passer un tournevis isolant**



## LE SCHÉMA PRATIQUE



### DIPLEXEUR 144/432 MHz

#### Détail des composants

- L1, L2, L3 3 spires de fil de cuivre nu ou émaillé de 1.5 mm de diamètre.  
 L4, L5 câble coaxial semi rigide coupé à la longueur totale 130 mm, la longueur du cuivre extérieur est de 120 mm.  
 CV1, CV2 ajustables tubulaires de 3.3 Pf  
 CV3, CV4, CV5 ajustables de 10 pF

C1, C2 12 pF céramique

1 prise PL de châssis, 2 prises BNC de Châssis

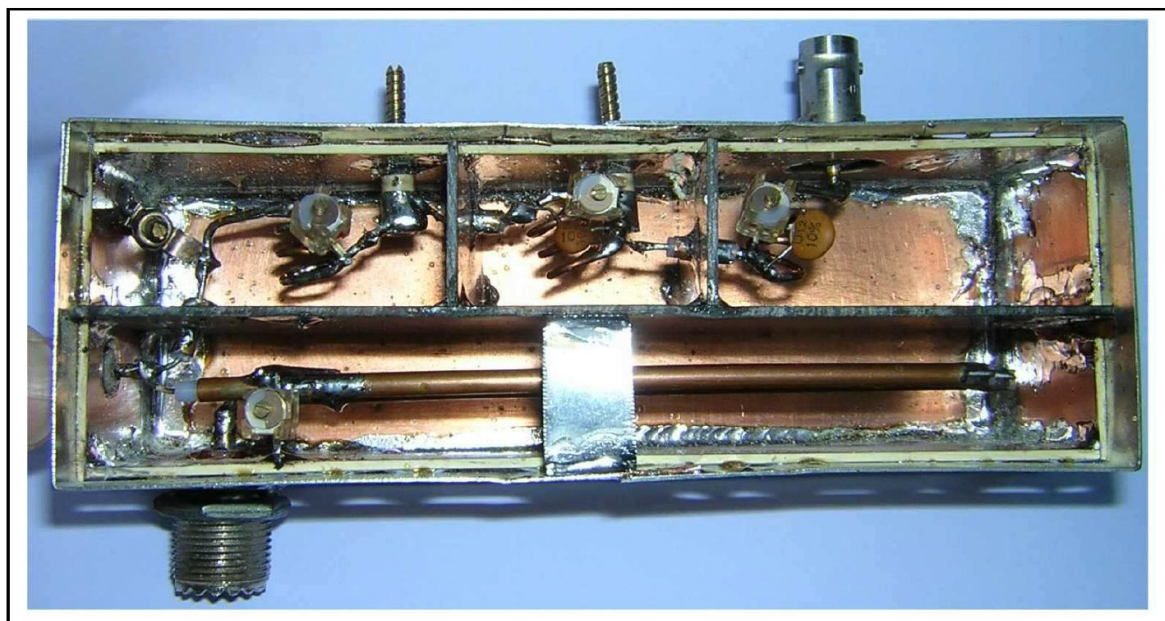
Boîtier en époxy cuivré double face, couvercle de récupération de divers boîtiers soudés entre-eux.

Traversées en coaxial semi-rigide de 10mm de long.



## PRINCIPE DE FONCTIONNEMENT DU DIPLEXEUR

Dans la branche antenne 144 MHz et sortie unique nous avons  $2 \frac{1}{4}$  d'onde 432 MHz en câble coaxial Semi-rigide (12 cm) court-circuités à leur extrémité, l'âme centrale est soudée sur la gaine cuivrée. L'isolation sur 432 lorsque l'on est sur 144 est de l'ordre de 80db, seule la voie 144 est passante. Côté 432, 3 trappes en série sont accordées sur 144 empêchant l'intrusion du 144 vers le 432, l'isolation est de l'ordre de 70 dB.



## RÉGLAGES du DIPLEXEUR (mettre le couvercle)

*Il faut passer le tournevis isolant par les trous du couvercle*

Ils sont très simples : et ne nécessitent pas un matériel sophistiqué comme certains le prétendent. Il faut faire confiance à une description et à son auteur. Ne sommes nous pas des radioamateurs !

Il faut disposer dans la sortie commune (144/432) d'une charge 144 + ROS mètre 144, dans la branche 432 une charge 432 + un ROS mètre 432 et dans la branche 144 un émetteur 144 réglable de 0.5 à 10 W.

- 1) envoyer 0,5 Watts HF de 145, rechercher le maximum de HF,
- 2) dans la branche 432 régler CV1, 2, 3, 4, 5 pour le minimum de HF
- 3) Vérifier dans la branche côté 144 le ROS au minimum.

La règle générale est la suivante : le maximum de HF dans la branche 144 et le minimum en 432 ; ensuite vous monter doucement la puissance en vérifiant le ROS. Nous considérons qu'un ROS de 1.2 à 1.3 est correcte pour un radioamateur.

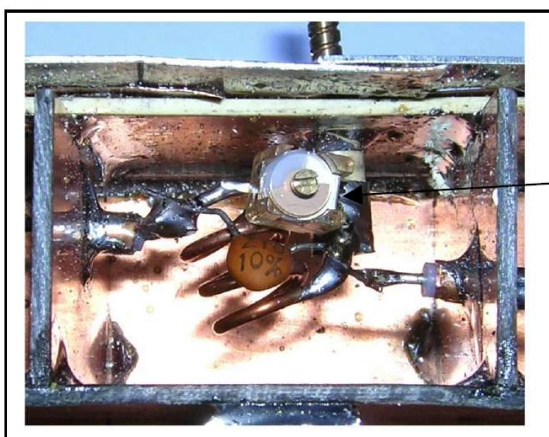
Sur 432 il n'y a pas de réglages mais vous pouvez vérifier le ROS par branche 144 ou 432 en insérant une charge + ROS dans chaque branche et passer alternativement de 144 à 432. Il faut refaire plusieurs fois et progressivement les réglages.



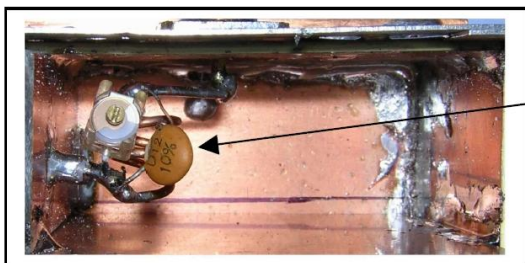
## Photographies et détails de construction



Détails de L3 CV6



Détails de L2 CV5



Détails de L1 CV7

### Additif aux composants

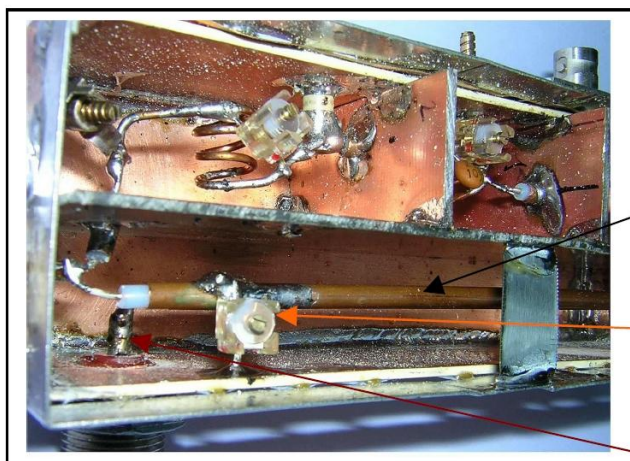
Aux bornes de L1 : CV7 = 10 pF  
 Aux bornes de L2 : CV5 = 10 pF  
 Aux bornes de L3 : CV6 = 10 pF



Antenne 144

Sortie 144/432

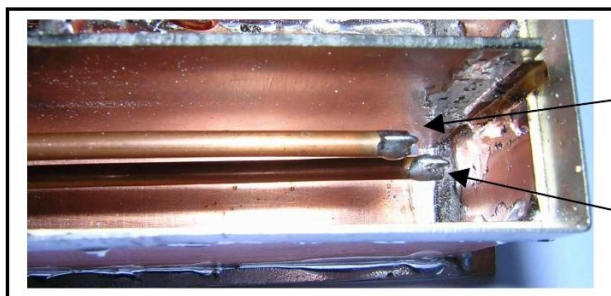




L5

CV4

Prise PL 144

L5 : l'âme centrale est  
Soudée sur la gaineL4 : l'âme centrale est  
soudée sur la gaine

## CONCLUSION

Une construction qui requiert seulement de bien savoir souder et bien maîtriser l'ajustage des pièces, mais cet ensemble est facilement reproductible.

**Bernard MOUROT F6BCU Radio Club de la Ligne bleue**  
**9, rue des Sources---88100 REMOMEIX**  
**15 mars 2004**



## ES RÉALISATIONS DE LA « LIGNE BLEUE »

### \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

#### 1<sup>ère</sup> Partie

# Préamplificateur d'antenne 144 MHz

F6BCU Bernard Mourot

**L**e montage présenté ci-après est la suite de la première version décrite pour la bande des 28 MHz. Depuis quelques années sont disponibles sur le marché des composants électroniques de nouveaux transistors, à effet de champ du type Mosfet double porte. Nous avons sélectionné le BF966A dont les caractéristiques sur 500 MHz sont très intéressantes. Le facteur de bruit est voisin de 1 dB à 500 MHz pour un gain de plus de 16 dB sous 13.5 volts. Composant disponible chez Dahms à Strasbourg pour 5 F. Tous les détails, schémas, construction et implantation sont donnés (figures 1, 2, 3, 4).

Il sera cependant nécessaire d'ouvrir une parenthèse pour que la description soit complète. Vous vous reporterez à notre première description concernant l'amplificateur 28 MHz, et vous consulterez le paragraphe « Commutation émission/réception », ainsi que la figure 6 intitulée « Implantation dans un boîtier métal ». Sur la vue présentée, le circuit

référéncé sous le n° 4 circuit ampli HF doit être remplacé par le préampli 144 MHz (IN en entrée, OUT en sortie). Remarque : concernant la fréquence qui passe de 28 à 144 MHz, le vox se déclenche à partir de 1 watt HF (un tel montage est en service à notre station depuis plusieurs mois sans défaillance).

#### Le schéma

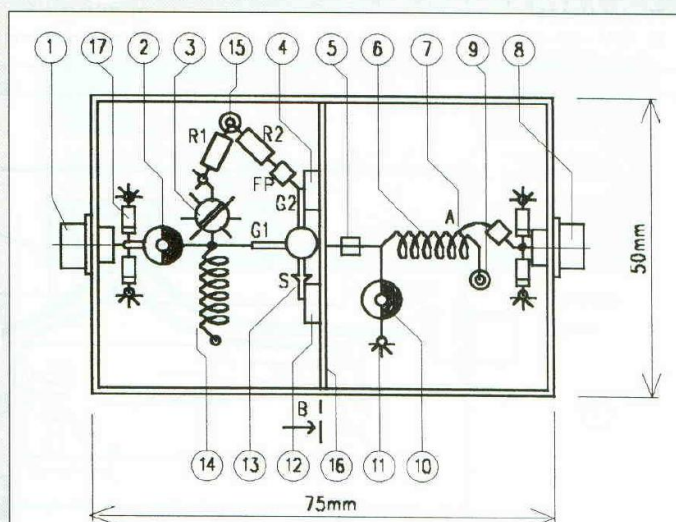
Le schéma proposé est très conventionnel de ce type de préamplificateurs ; néanmoins, quelques commentaires

seront nécessaires. Côté antenne, deux diodes de commutation et côté sortie, également le même montage avec 2 autres diodes de commutation type 1N4148 pour la protection HF.

Est à signaler l'implantation du transistor, soudé directement sur les capacités type trapèze. Les éléments à découpler sont ainsi câblés court, et tout risque d'auto-oscillation est écarté. Précaution supplémentaire avec une perle en ferrite mise en série dans G2 et dans le drain côté L2.

FIGURE 2

Préampli VHF 144 MHz, implantation des composants 1/1.



1 et 8 : prise PL de châssis.

2 : condensateur ajustable 10 pF plastique.

3 : condensateur ajustable type Johanson ici représenté (peut être remplacé par un ajustable plastique de 10 pF).

4 et 12 : capacité type trapèze ou Chip.

5 : perle en ferrite.

6 : bobine L2.

7 : prise A sur L2.

9 et 15 : by pass de traversée de 1 nF à souder.

10 : condensateur ajustable type plastique 10 pF.

11 : symbole de masse.

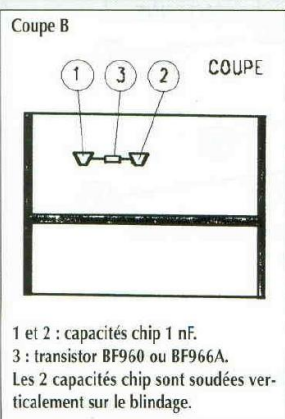
13 : transistor.

14 : L1.

16 : cloison de séparation formant blindage.

17 : diodes 1N4148.

FIGURE 1

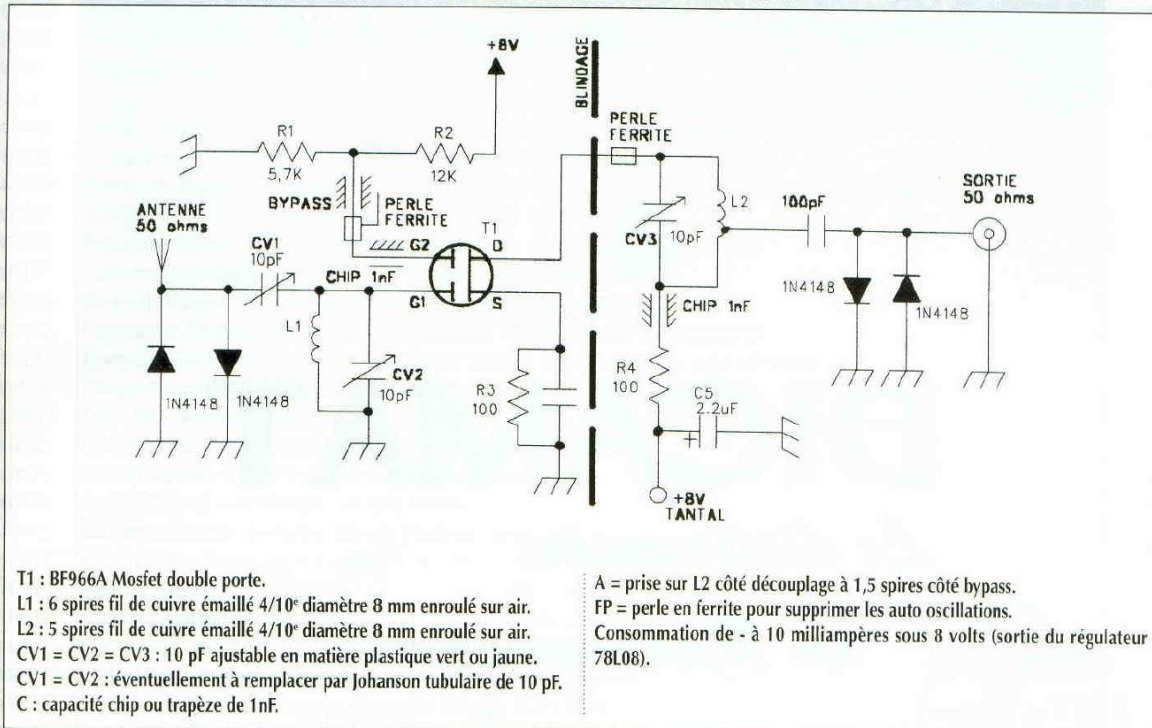


1 et 2 : capacités chip 1 nF.

3 : transistor BF960 ou BF966A.

Les 2 capacités chip sont soudées verticalement sur le blindage.





Préampli 144 faible bruit. nF : 0,9 dB, gain : 20 dB.

FIGURE 3

Concernant l'alimentation, le BF966A nécessite impérativement un maximum de 8 volts d'où la nécessité d'un petit régulateur en série dans le drain à la base de L2 branché au point X (voir la figure 4). Par contre un transistor utilisé dans l'ancienne version type BF960 ne requiert pas de précautions particulières et l'alimentation directe sous 13,5 volts est normale.

### Réglages

Au meilleur rapport signal/bruit, ajuster L1 CV1 CV2 sur la fréquence de 145.500 MHz, et L2 CV3 sur 144.250 MHz. Ce n'est pas critique : le transistor est tellement performant que le résultat est assuré d'avance.

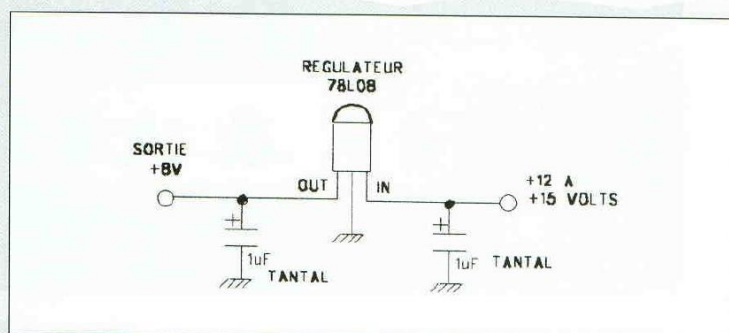
Ce type de préamplificateur supporte et commute jusqu'à 50 watts HF sans précautions particulières, et répond à une

gamme traditionnelle d'utilisateurs de la bande des 2 mètres. Cependant, il sera encore une fois conseillé d'utiliser un câble coaxial d'une longueur de 0,66 mètre, soit une demi-lambda sur

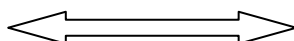
2 mètres, pour le maintien relatif de l'impédance à 50 ohms à l'entrée du transceiver précédé du préampli HF 144 MHz.

Bonne construction.

FIGURE 4



FIN DE L'ARTICLE





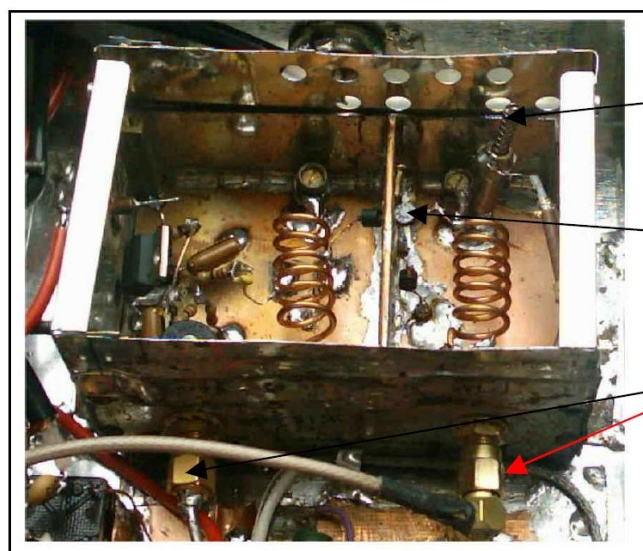
## LES RÉALISATIONS DE LA « LIGNE BLEUE »

### \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

## Amplificateur d'antenne réception 144 MHz application pratique

### 2<sup>ème</sup> partie

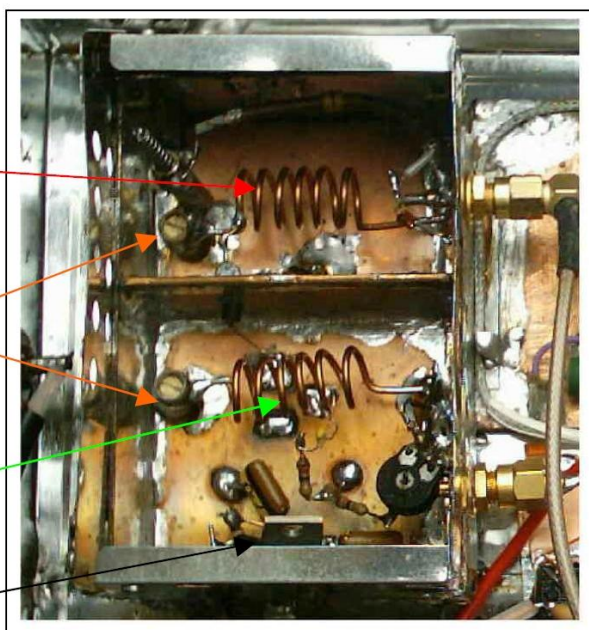
Les Photos qui vont suivre sont le témoignage du savoir-faire de « la Ligne bleue »  
Cette technologie amateur est toujours utilisée par ceux qui construisent sur  
les fréquences VHF, UHF, SHF



CV ajustable côté antenne

Transistor BF 966

Prise Hyper type SMA



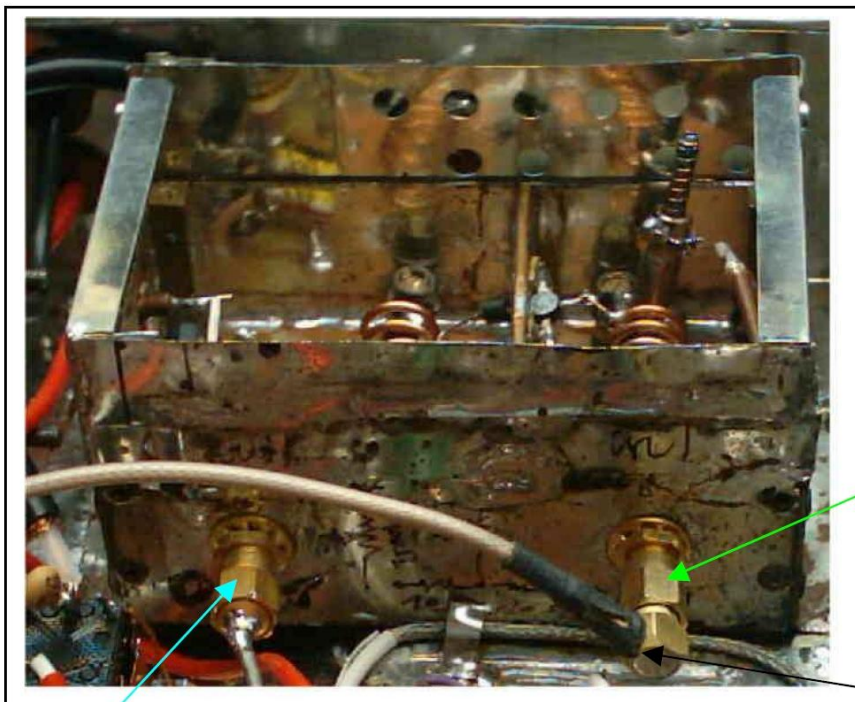
L1

Les CV Johanson 10 pF

L2

Régulateur 78L08



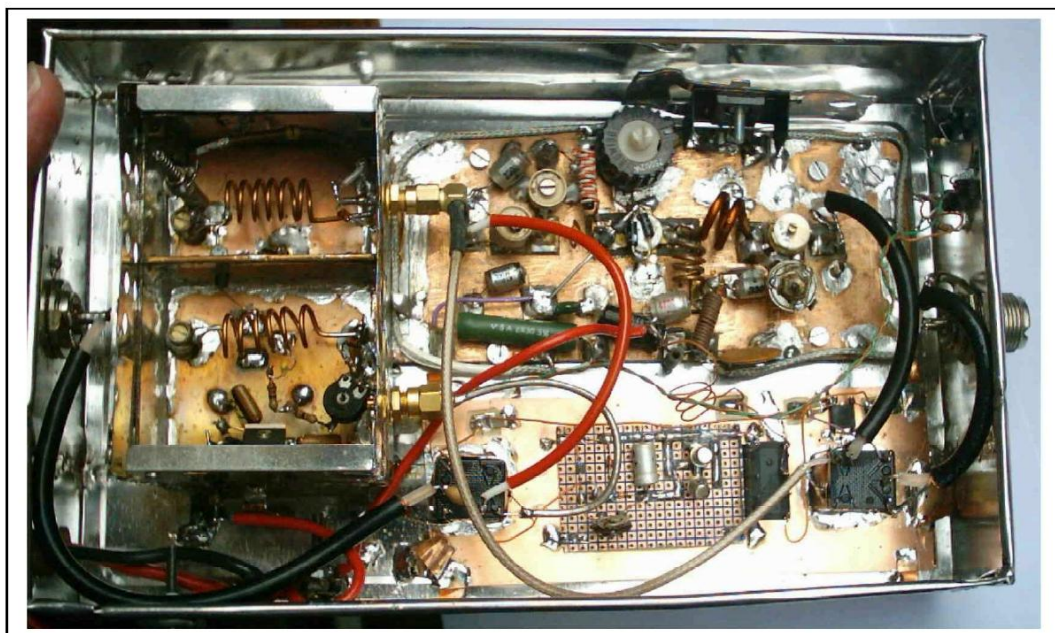


Entrée 144

Prises SMA

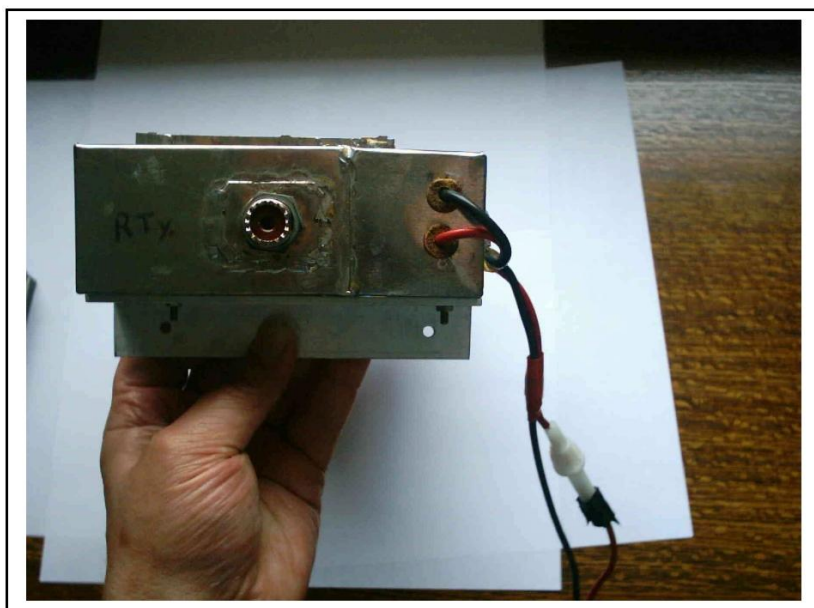
Sortie 144

Vue du préampli HF 144 dans sa boîte en fer blanc ; un couvercle assure le blindage total. Des trous dans le couvercle autorisent les réglages boîtier fermé.



Le préampli HF est incorporé dans un P.A. 144 de 40 Watts HF





Vue de l'ampli 144 de 40 W HF



**Bernard MOUROT 29 mai 2003 – REMOMEIX- VOSGES-**  
**Fin de l'article**

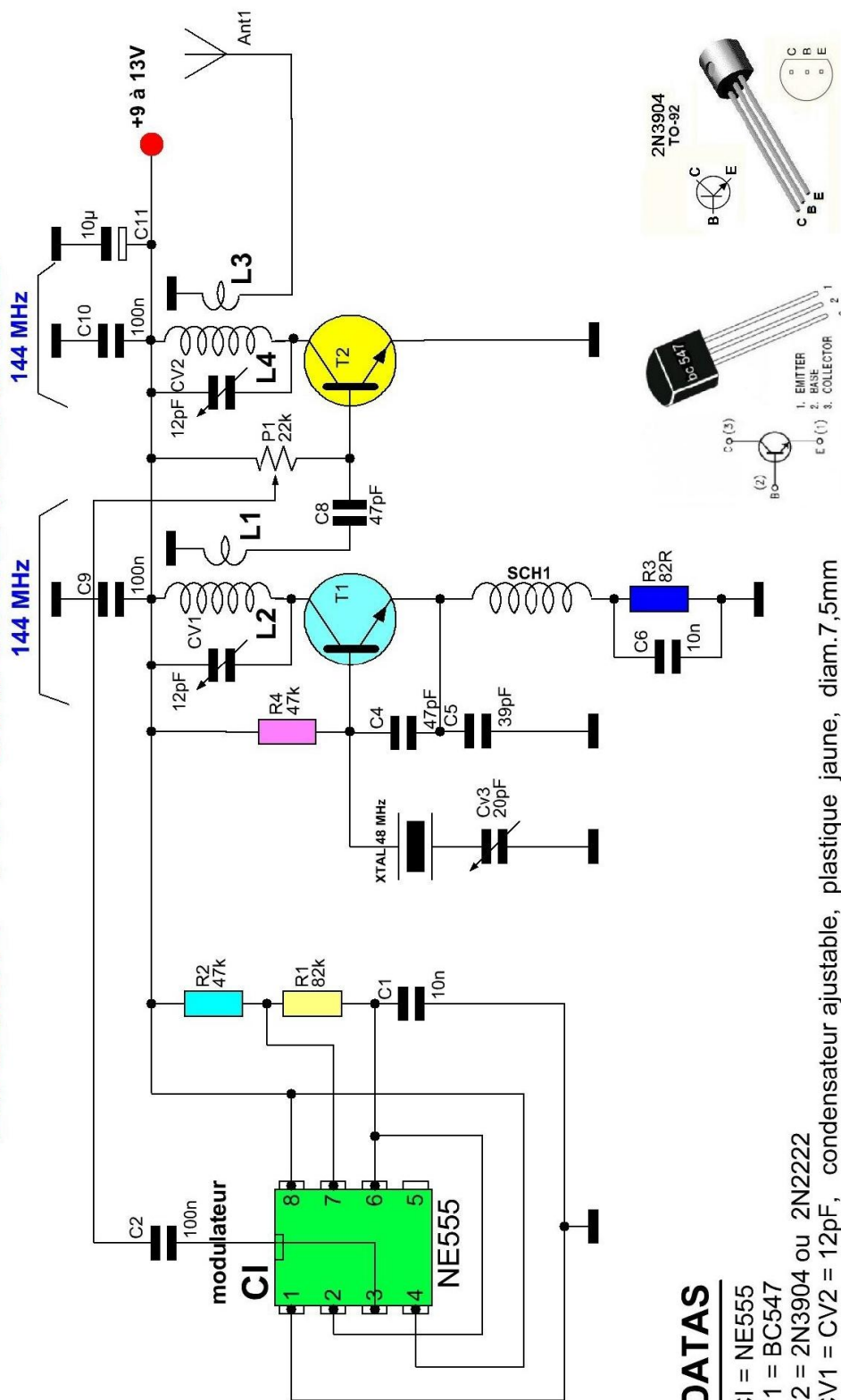






# I—SCHEMA ÉLECTRONIQUE

## BALISE 144 CHASSE RENARD



### DATAS

CI = NE555

T1 = BC547

T2 = 2N3904 ou 2N2222

CV1 = CV2 = 12pF, condensateur ajustable, plastique jaune, diam. 7,5mm

CV3 = 22pF condensateur ajustable plastique vert, diam. 7,5mm

L1 = 2 tours fil isolé plastique 5/10 mm enroulé dans L2

L3 = 1, 5 tours fil isolé plastique 5/10 mm enroulé dans L4

L2 = 5 tours fil 5/10 émaillé diamètre 5 mm sur air (accordé sur 144 MHz)

L4 = 5 tours fil 5/10 émaillé diamètre 5 mm sur air (accordé sur 144 MHz)

SCH1 = 24 spires sur air fil 4/10 émaillé

xtal = quartz HC18, HC49 48 MHz

P1 résistance ajustable 22K

Figure 1

dessin F6BCU mars 2018

BALISE 144 CHASSE RENARD



## Liste composants

### BALISE 144 MHz

Ant1	= Antenne	L1	= 2 tours fil isolé platic 5/10 diam 5mm dans L2
C1	= 10n	L2	= 5 tours fil 5/10 émaillé diam 5mm L= 10mm
C2	= 100n	L3	= 1,5 tours fil isolé platic 5/10 diam 5mm dans L4
C4	= 47pF	L4	= 5 tours fil 5/10 émaillé diam 5mm L= 10mm
C5	= 39pF	SCH	= 24 spires jointives fil isolé plastique 3/10 diam 5 mm
C6	= 10n	P1	= 22k
C8	= 47pF	R1	= 82k
C9	= 100n	R2	= 47k
C10	= 100n	R3	= 82R
C11	= 10μ	R4	= 47k
Cv3	= 20pF ajustable plastic vert	T1	= BC547
CV1	= 12pF ajustable plastic jaune	T2	= 2N3904
CV2	= 12pF	CI	= NE555

F6BCU

## III—FONCTIONNEMENT

La balise 144 Mhz se compose de deux parties :

- Un modulateur NE555 C.I. (Dil 8) générateur d'une tonalité BF à 500 Hz,
- Un générateur haute fréquence modulé par le NE555 délivrant environ 50mW HF

Le générateur HF se compose de 2 étages :

- L'oscillateur quartz Colpitt qui pilote le transistor NPN T1, sur 48 MHz au niveau de la base, et le collecteur qui résonne avec L2-CV1 sur harmonique 3 = 144MHz.
- L'étage de puissance transistor NPN T2 est polarisé sur la base en classe A et apporte un gain maximum. La HF issue de T1 est transmise par couplage magnétique à L1 connecté à la base de T2. Le signal HF 144 amplifié est présent sur le collecteur de T2 et L4-CV2 et transfert à l'antenne par L3.  
L'antenne est un simple fil de 30 à 50 cm de longueur. La portée utile est d'environ 100 mètre.

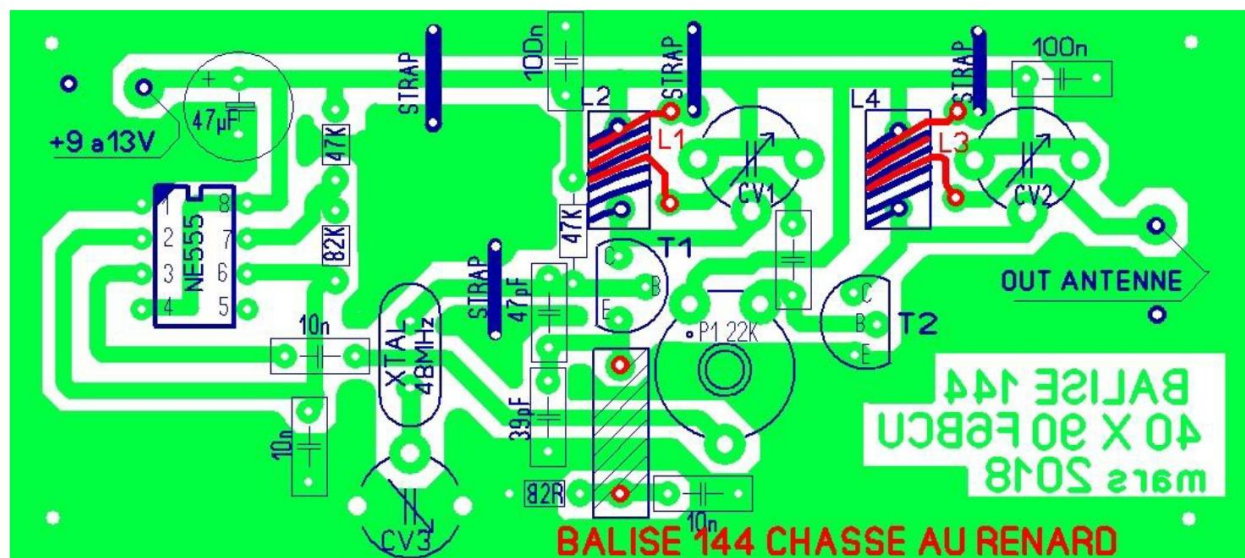
La balise est modulée en amplitude par le modulateur NE555, dont le niveau injecté sur la base de T2, est ajusté par P1 de 22K.

L'alimentation générale de la balise est sous 9 volts, avec un courant total de 60 mA. Une pile de 9V peut-être utilisée pour les essais, mais pour une longue durée une batterie est conseillée. CV1 et CV2 sont à régler sur 144 MHz pour un maximum de puissance. Quant à CV 3 en série avec le quartz de 48 MHz sa variation de capacité fait déraiper la fréquence du quartz de quelques KHz, pour un choix de bonne fréquence sur 144MHz.

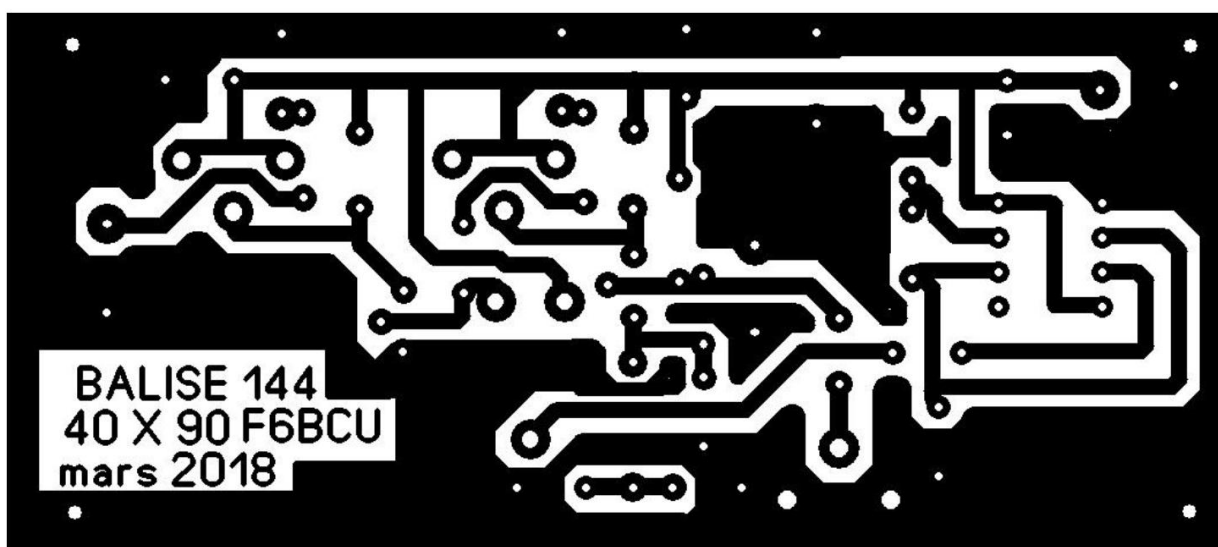


## IV—IMPLANTATION DES COMPOSANTS

Nous avons dessiné un circuit imprimé simple face FR4 de 40 x 90 mm pour faciliter la construction de la balise 144 MHz.



## V—PCB CUIVRE





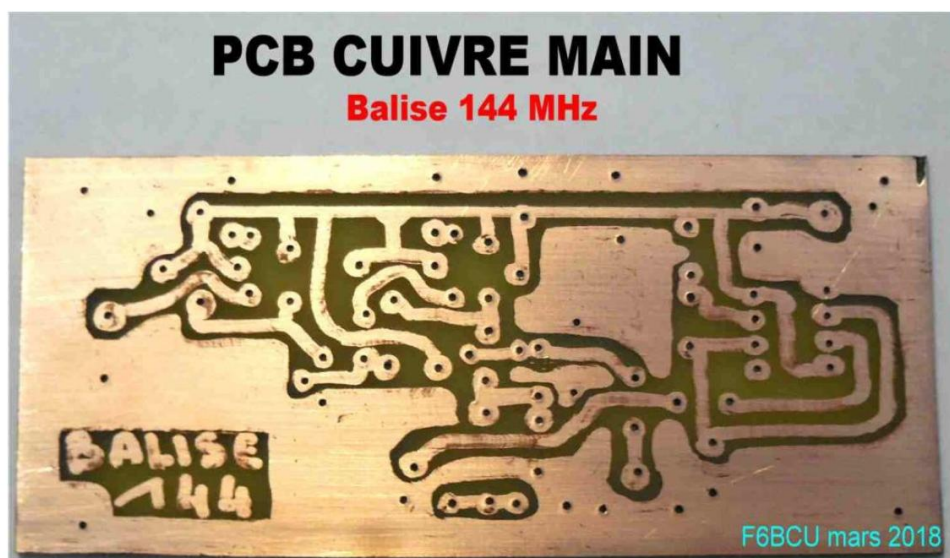
**Note de l'auteur :**

Pour construire et tester le prototype de la balise, nous avons dessiné un circuit imprimé (PCB cuivre à la main).

Ainsi il est possible de démontrer que le circuit imprimé est reproductible, facilement à la main, avec une méthode décrite dans un de nos articles :

**REPRODUIRE UN CIRCUIT IMPRIMÉ**

disponible dans le Handbook de la Ligne Bleue dans la Rubrique : **Articles 1.**





## CONCLUSION

Cette balise 144 MHz base de départ d'expérimentations, peut servir de base à de multiples applications innovantes, suite à divers modifications et refonte d'un nouveau circuit imprimé. :

- Chasse au Renard
- Modulation de la balise en phonie pour communiquer
- Liaisons en télégraphie en manipulant le NE555
- Télécommande d'un relais et application monocanal pour faire évoluer une voiture, un bateau etc.....

**FIN DE L'ARTICLE**



Mise en page et composition

F6BCU Bernard MOUROT

Radio –Club de la Ligne bleue

88100 REMOMEIX-VOSGES

04/04/2018

Reproduction interdite sans autorisation écrite de l'auteur



## LES RÉALISATIONS DE LA « LIGNE BLEUE »

### \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

Article historique

## Le récepteur FM SSB de la station du Radio-club F1-F6KLM en 1977

Assemblage de F6BCU 1975

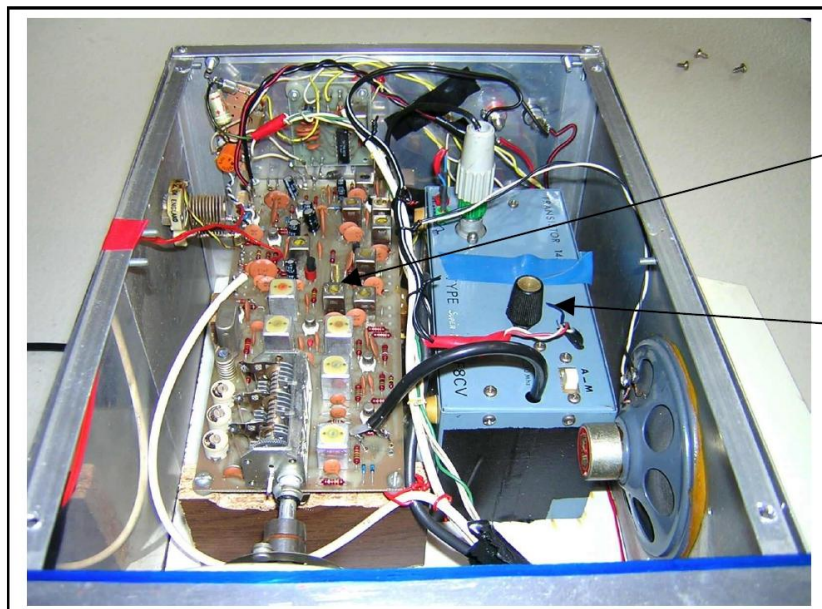
(1<sup>ère</sup> Partie)



Ce récepteur de trafic était un assemblage de différentes platines réception que l'on trouvait sur le marché. Ce récepteur se compose de deux ensembles le 28 MHz avec les modules et platines STE d'origine italienne et le convertisseur 144 MHz le « Super Tec de F8CV† ». Acheté sur les crédits du radio-club du foyer de l'Orme, ce récepteur fonctionna de nombreuses années à la station F1-F6KLM à laquelle il fut affecté en 1977. Ultérieurement en 1993 il servit à F5NAH responsable de la station d'écoute et de démonstration au Radio-club déodation situé dans les locaux de l'institution Ste Marie de ST DIÉ. Le récepteur fut



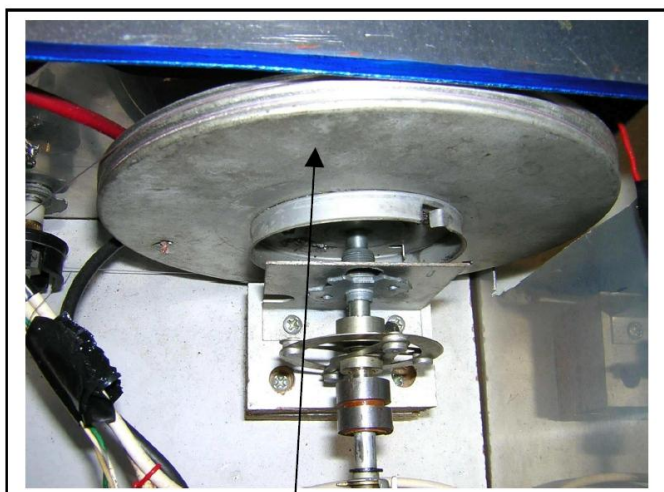
restitué au Radio-club de la Ligne-bleue après le décès de F5NAH fin 1999 en très bon état de fonctionnement. Nous avons regroupé dans une première 1<sup>ère</sup> partie la réception 28/30 MHz avec les plans d'origine et les photographies de l'implantation des modules et quelques détails pratiques de la construction de l'époque.



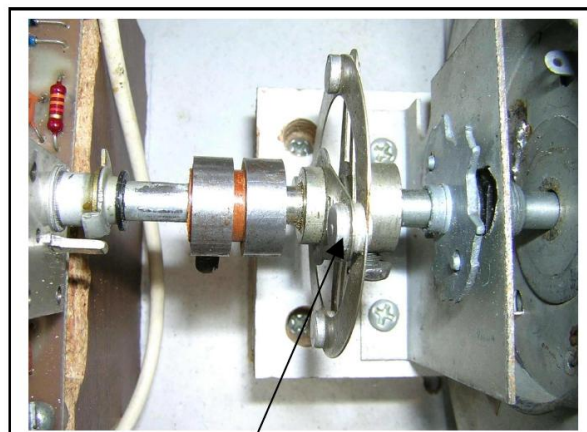
**Platine HF 28/30 STE**

**Convertisseur 144  
F8CV de DIJON**

**L'intérieur du récepteur**



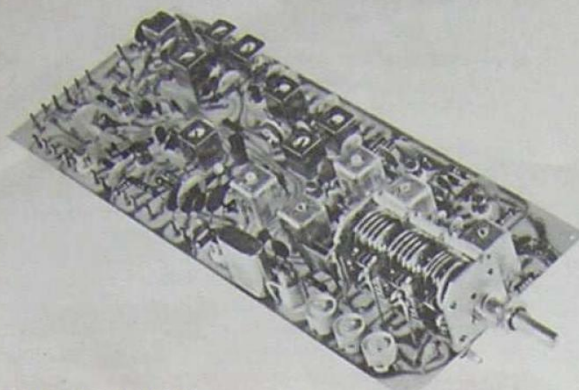
**Démultiplication par antique tambour  
et fil nylon**



**Système de liaison condensateur  
variable tambour par flector**



## Présentation de la partie Réception 26-28 ou 28-30 MHz



### GENERALITA'

Il ricevitore AR 10 è stato realizzato espressamente per la ricezione della gamma 144-146 Mc/s, in unione con un opportuno convertitore.

Per la sua buona sensibilità può essere utilizzato anche per ricezione diretta della gamma dei dieci metri e della "banda cittadina".

Sono disponibili tre differenti coperture di banda :

- 1°) 28 - 30 Mc/s (consigliata per la ricezione dei 2 m).
- 2°) 26 - 28 Mc/s
- 3°) 26,8 - 27,4 Mc/s (banda cittadina)

### DESCRIZIONE DEL CIRCUITO

Lo schema adottato è del tipo supereterodina a doppia conversione; lo stadio preamplificatore e i due mescolatori sono costituiti da mosfet autoprotetti che manifestano buona sensibilità, bassa intermodulazione e totale eliminazione di trascinamento dell'oscillatore.

L'oscillatore locale variabile è costituito dal fet Q4 in un circuito compensato in temperatura.

La prima media frequenza è di 3842 KHz (drain di Q2) ed è la differenza fra la frequenza di oscillazione di Q4 e la frequenza di ricezione.

La seconda conversione utilizza un oscillatore quarzato la cui uscita a 4297 KHz, mescolata nel mosfet Q3 con la prima media frequenza, genera la seconda media frequenza di 455 KHz.

## 28-30 (26-28) MHz

### mod. AR 10

La catena di media frequenza a 455 KHz è composta da Q6 e Q7; la selettività è ottenuta con 2 filtri tripli accoppiati al critico; alla rivelazione del segnale provvede il diodo D4.

Il transistor Q10 è utilizzato per amplificare il CAG; sul suo collettore può essere inserito un milliamperometro come indicatore del livello del segnale (S meter). Il diodo D5 provvede all'azione di "squelch" e "noise limiter".

Per i segnali CW e SSB è previsto il fet Q8 che è polarizzato in modo da agire come rivelatore a prodotto con il segnale proveniente da Q9 e L14 (BFO).

L'alimentazione è completamente stabilizzata a circa 9V mediante Z1 e C15.

N.B. Dall'uscita 9 (+9 V stab.) è possibile prelevare una corrente massima di 15 mA.

### SQUELCH E NOISE LIMITER

Il potenziometro da 10 KOhm collegato ai terminali 14-15-16 (Fig. 1) assolve la duplice funzione di noise limiter e silenziatore (squelch).

Quando il cursore è completamente spostato verso il terminale 16, il diodo D5 è sempre in conduzione; regolando il potenziometro si trova il punto in cui il diodo è vicino all'interdizione.

I picchi di rumore, che giungono sempre positivi dal diodo rivelatore, vengono tosti.

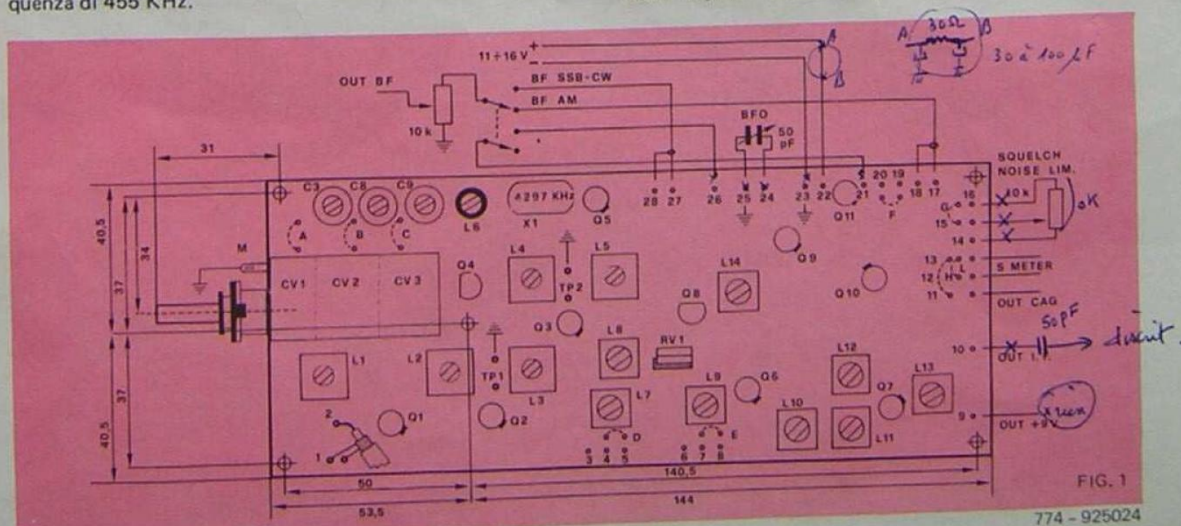
In assenza di segnale, ruotando il potenziometro oltre l'interdizione del diodo, si silenzia il ricevitore; all'arrivo di un segnale di opportuna ampiezza il silenziatore si sblocca.

N.B. Per inserire il noise limiter e squelch occorre togliere il ponte G di cortocircuito tra 15 e 16.

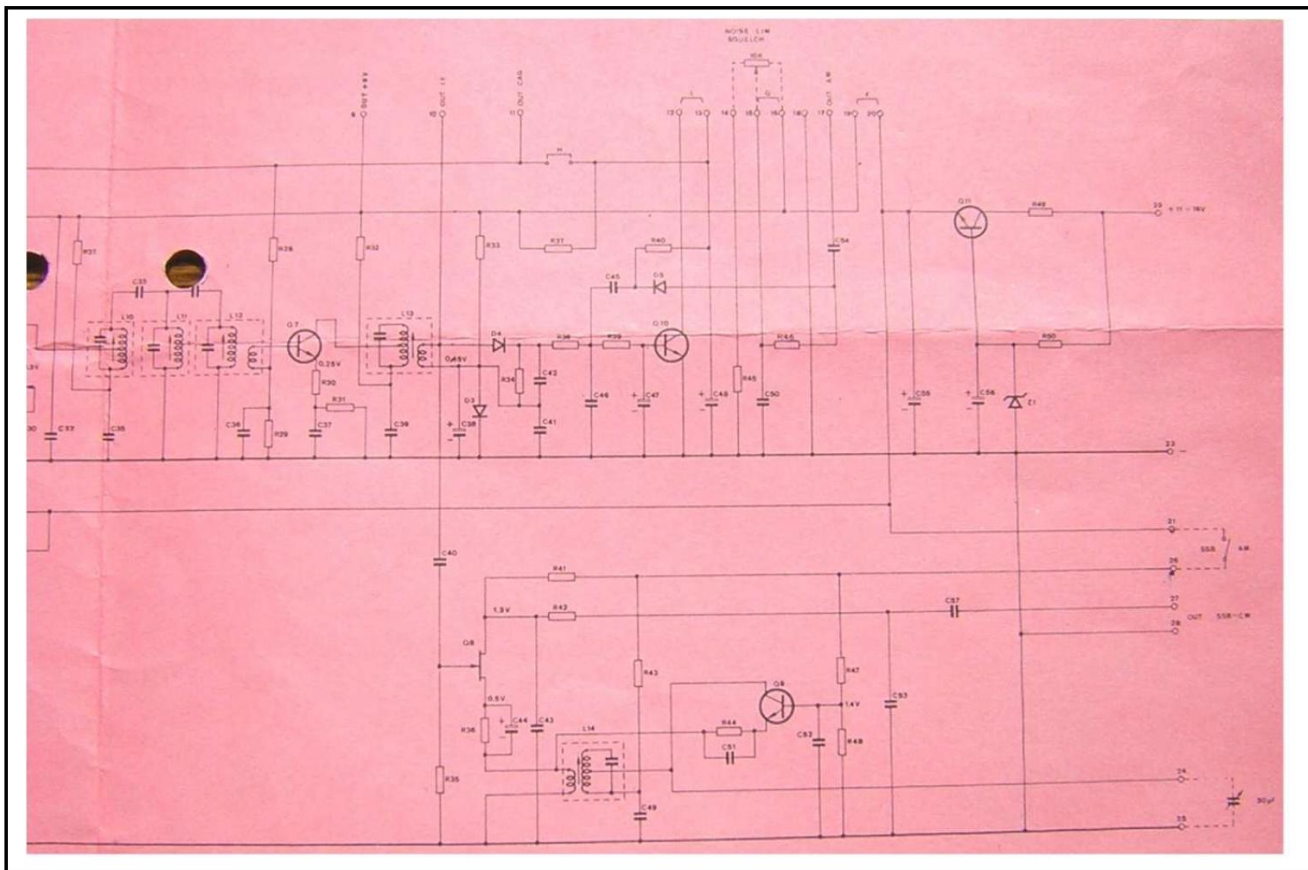
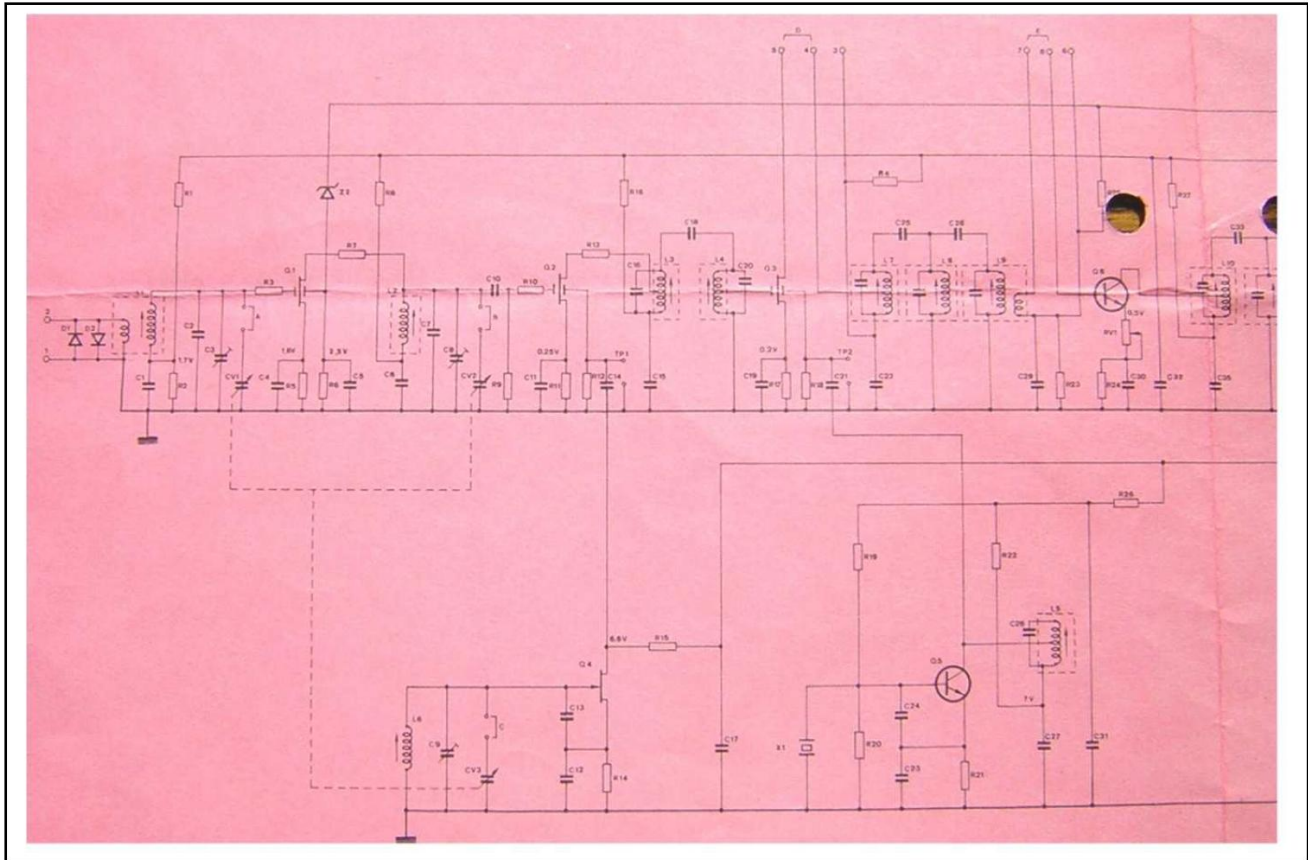
### STRUMENTO INDICATORE DI CAMPO ("S METER")

Per l'"S meter" deve essere utilizzato un milliamperometro con fondo scala di 1 mA; lo schema di inserzione è riportato in fig. 2.

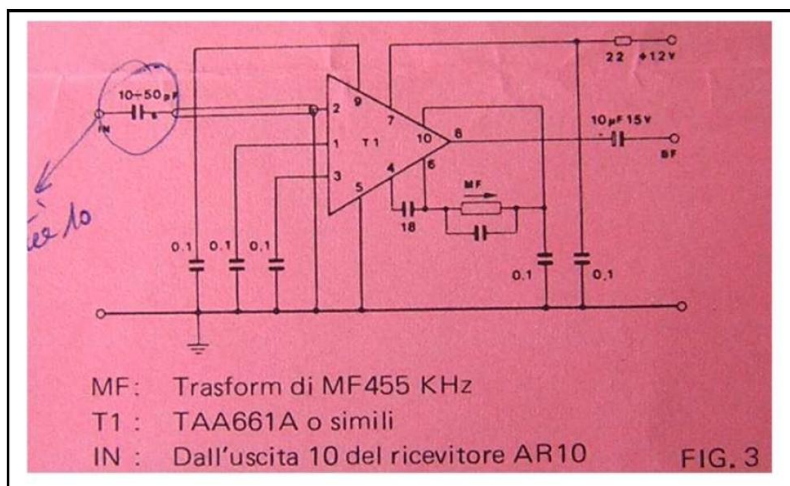
N.B. Togliere il ponte L di cortocircuito tra 12 e 13.



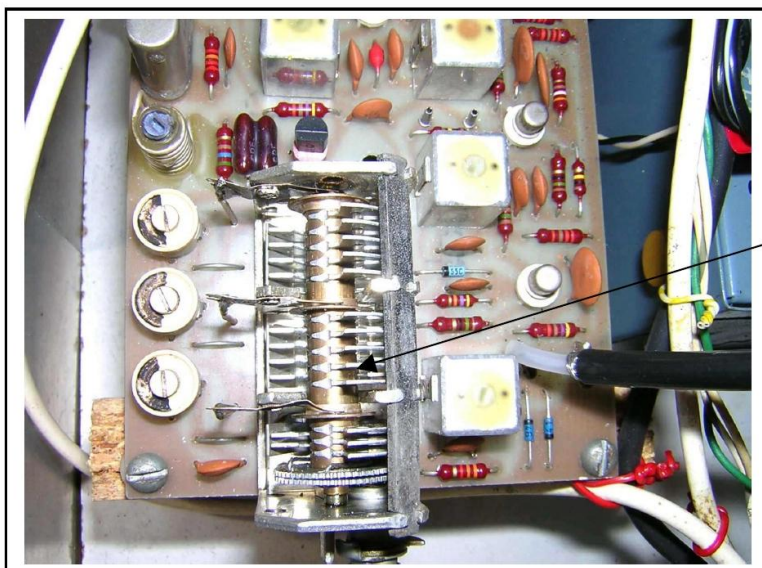
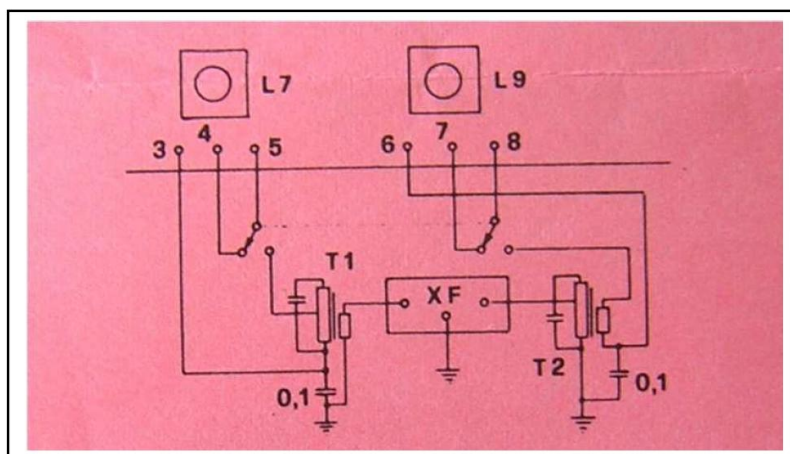




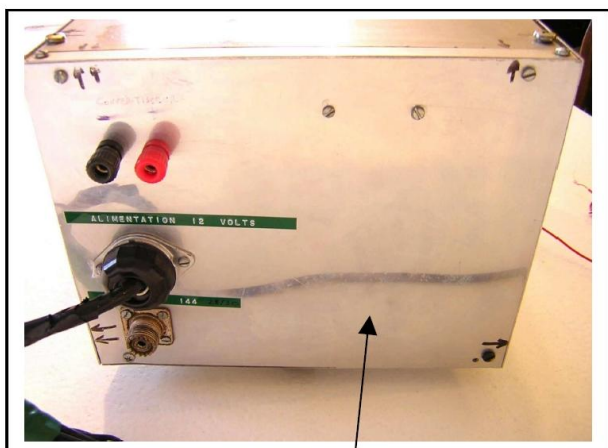




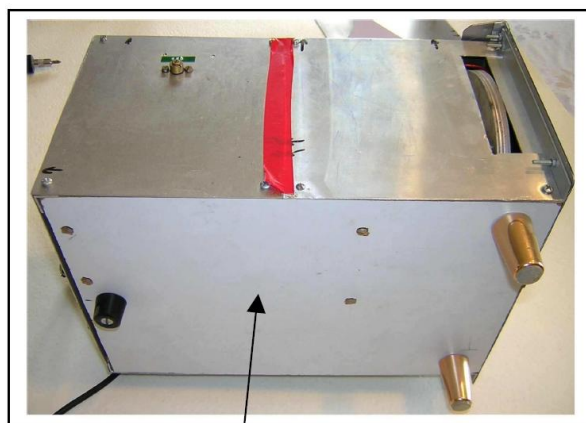
Circuit BF

Condensateur Variable  
professionnel à 3 cages

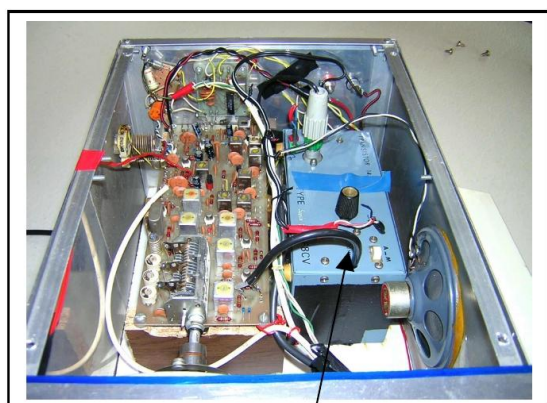




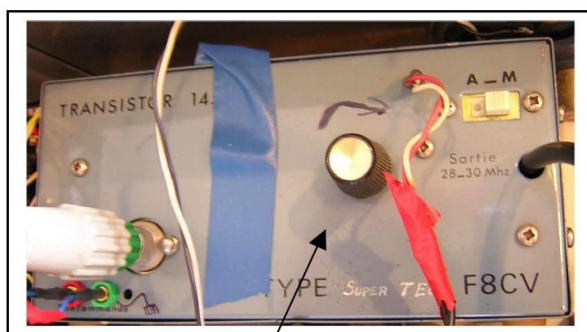
**Vue arrière du récepteur**



**Le dessous du récepteur monté sur une plaque « Novopan »**



**Implantation du Super TEC 144**



**Le Super Tec de F8CV  
le 1<sup>er</sup> Convertisseur 144/146 à lignes  $\frac{1}{4}$   
d'onde et Mosfet double porte**

**F6BCU Bernard MOUROT Radio-club de la Ligne bleue  
9, rue des sources – 88100 REMOMEIX  
Documents tirés des archives du R.C. F1-F6KLM  
10 juillet 2004**



LES RÉALISATIONS DE LA » **LIGNE BLEUE** »

**\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\***

Article historique

## Le récepteur FM SSB de la station du Radio-club F1-F6KLM en 1977

Assemblage de F6BCU 1975

(2<sup>ème</sup> Partie)



### Le convertisseur **SUPER TEC F8CV**

Dans les années 1970 apparaissent sur le marché U.S.A. les premiers transistors à effet de champ dont les Mosfet double porte. Le gros inconvénient peu résistant aux courants d'électricité statique les broches sont reliées par une tresse de masse à la livraison. Après câblage final du châssis ou du circuit HF concerné on implante le Mosfet dans son support et on retire la tresse court-circuit. Sans cette précaution ils s'autodétruisent. Ultérieurement une nouvelle génération à partir de 1975 de Mosfet auto-protégés fait son apparition avec le 40673 à usage universel sur HF et VHF.

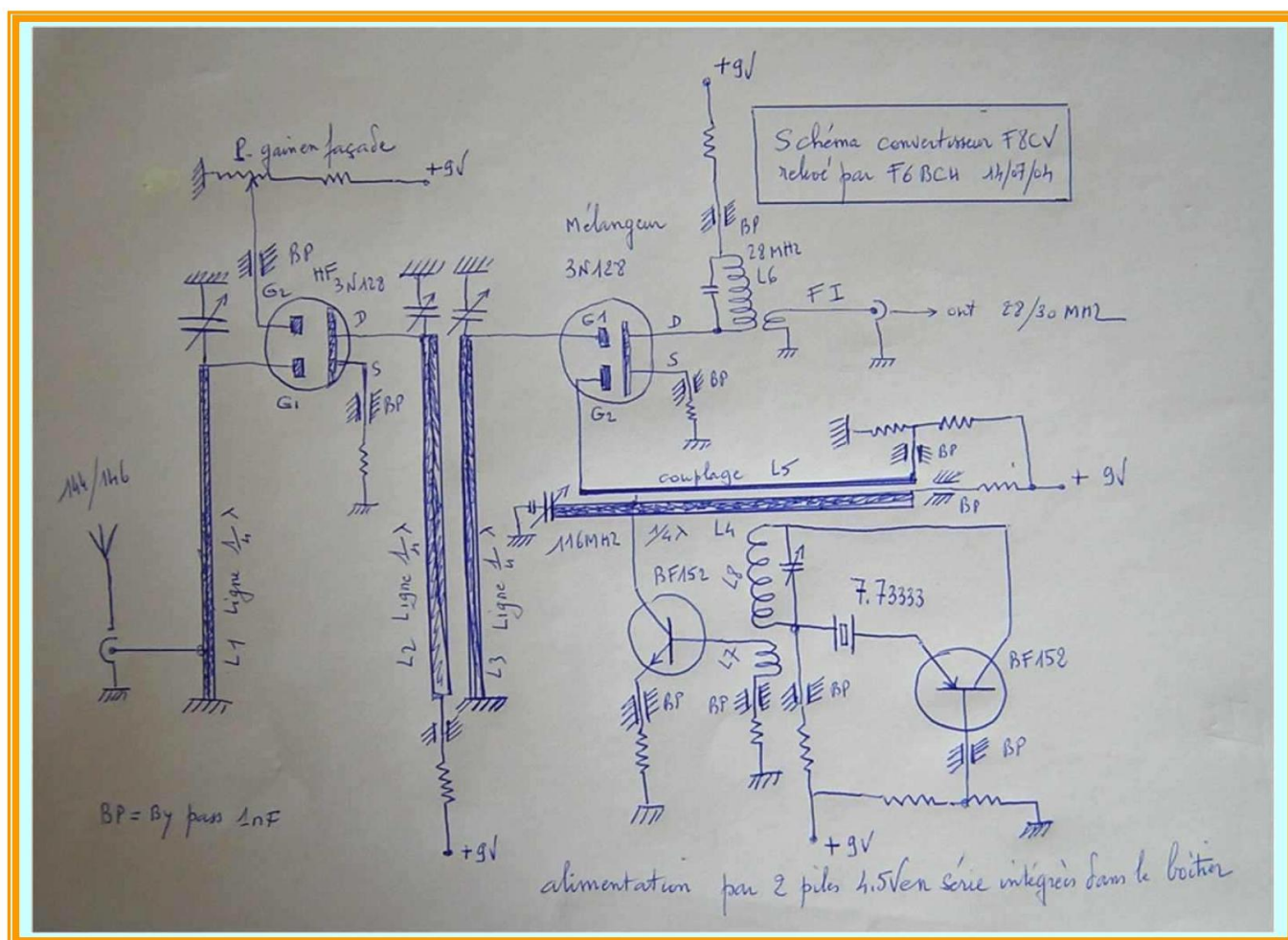
F8CV commercialise ses convertisseurs vendus en Kit ou tout assemblé et réglés avec un boîtier, mais ils sont équipés du 3N128 non protégé très fragile. A part ce problème de



statique les convertisseurs F8CV sont les meilleurs de l'époque avec le système d'accord par ligne. Le coefficient de surtension ou Q de la ligne est très important ; le facteur de bruit remarquable pour l'époque 1.5 dB et un gain énorme en amplification 20 dB, la résistance moyenne aux forts signaux (risque de transmodulation) les liaisons réalisées sont fantastiques. Les vieux convertisseur à lampes du genre « Cascode » ou à « Nuvistors » sont désormais abandonnés.

Ce convertisseur sort sur une moyenne fréquence sur 28/30 MHz et va attaquer le récepteur STE de la 1<sup>ère</sup> partie.

## Le Schéma



### Remarque de l'auteur :

Les quartz utilisés par F8CV pour ces convertisseurs varient en fréquence d'un modèle à l'autre pour obtenir le 116 MHz traditionnel d'une FI sur 28 MHz ;

Celui que nous avons trouvé dans le convertisseur est marqué 22.3 MHz à cette époque il s'agissait de quartz overtone 3, oscillant sur 7.333 ultérieurement on retrouve sur ce convertisseur le quartz 38.666 MHz plus populaire. Sur ces premiers modèles de Super Tec, F8CV utilisait des modèles FT243 de surplus.



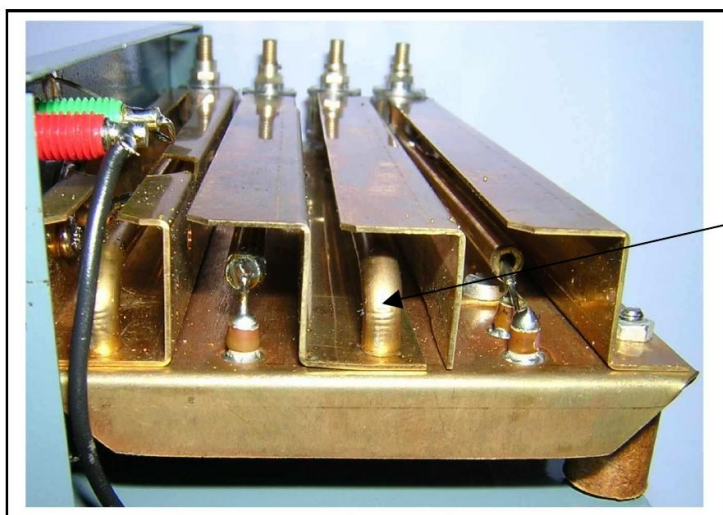
## Technique de construction en photos



Vue générale des 4 cavités et des circuits d'accord une exclusivité de construction F8CV



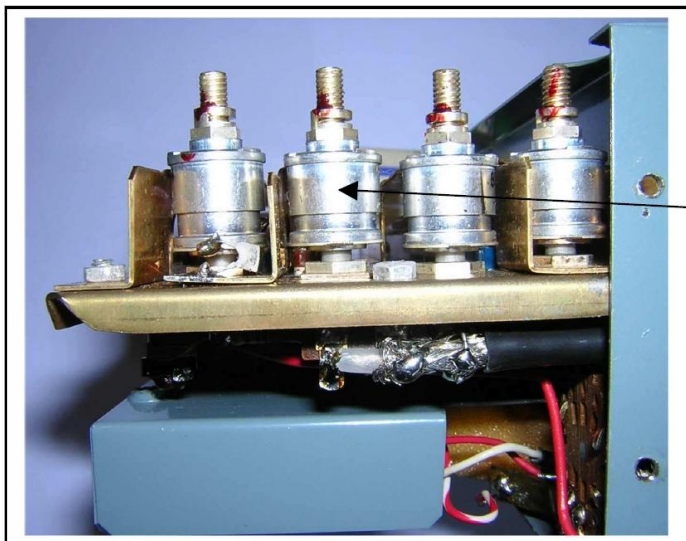
Les cavités réception et O.L. et l'accord par C.V.



Vue des lignes sous la cloison blindage en laiton



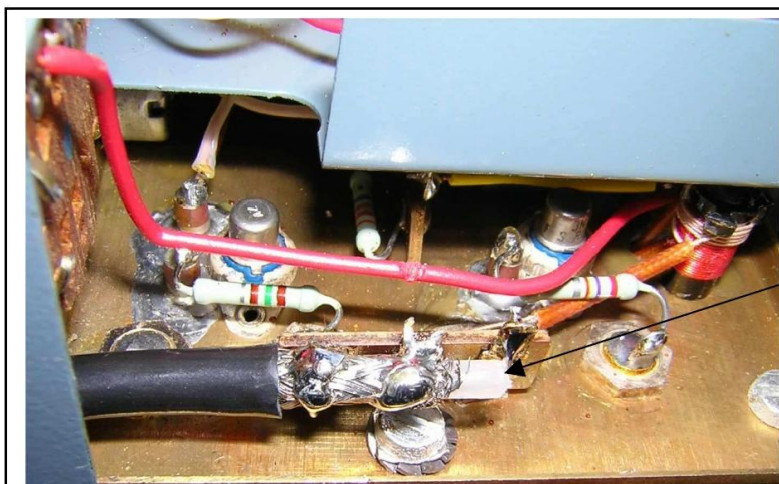
+



Les C.V. cloche à air type Transco

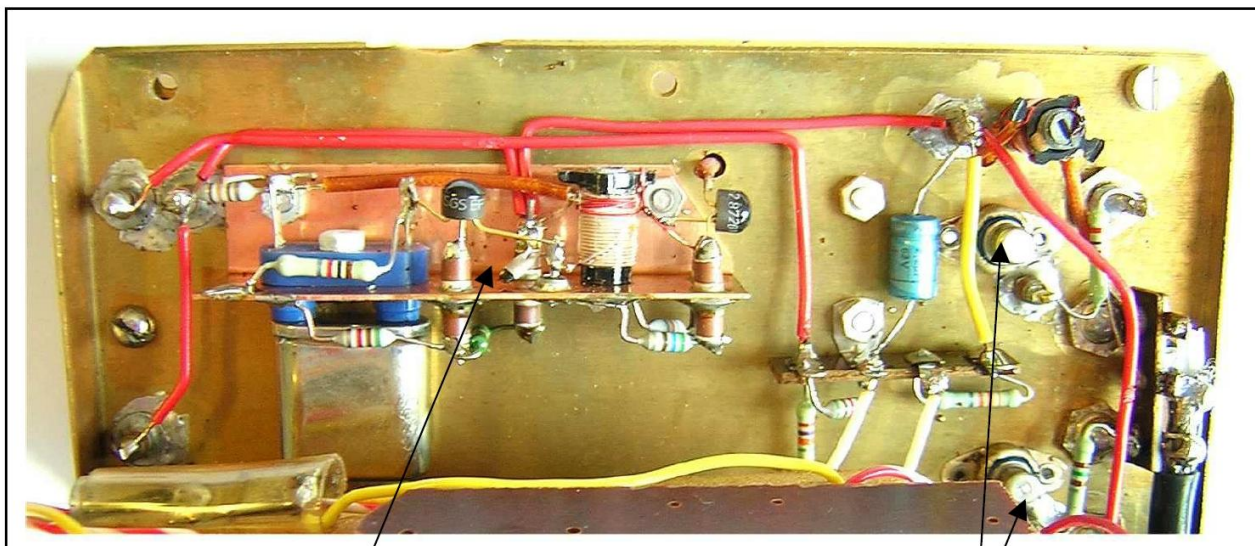


Entrée 144 prise antenne  
sur la Ligne  $\frac{1}{4}$  d'onde



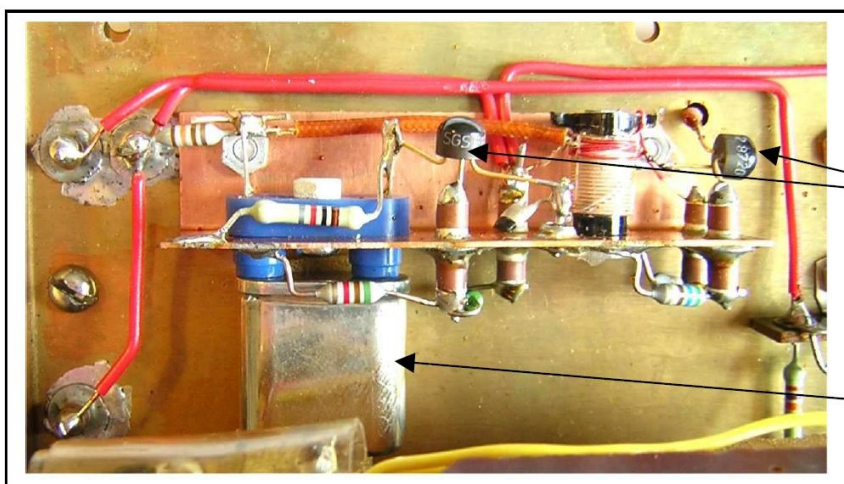
Coaxial sortie F.I. 28 MHz





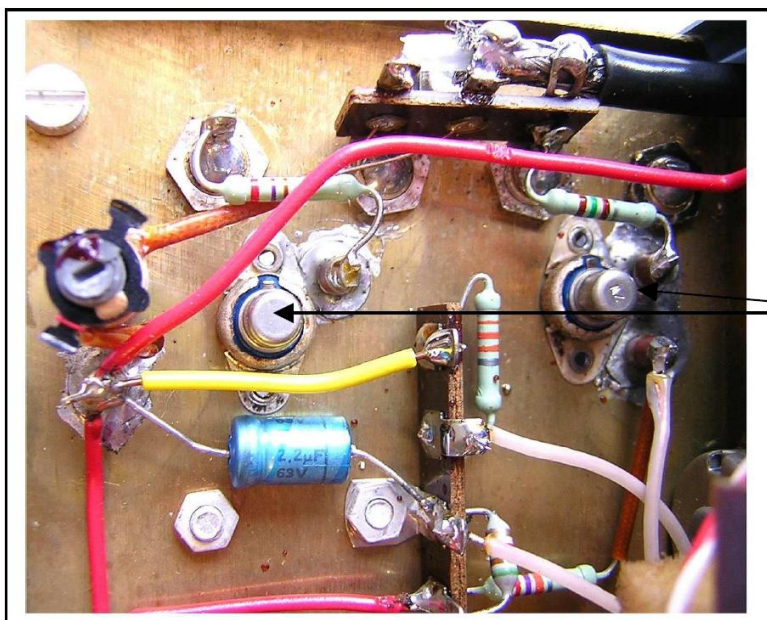
Platine O.L. câblée sur By pass et équerre en laiton

Partie HF et 2 Mosfet



Les 2 x BF152 de l'O.L.

Le Quartz 7.3333

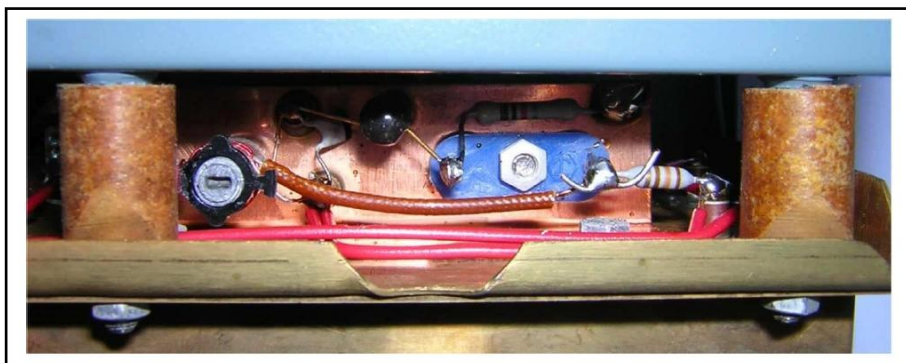


Partie HF les 2 x Mosfet sur support





Détail de la partie HF et O.L. entre 2 cloisons métalliques



La partie O.L. entre la boîte à piles et les lignes

**F6BCU Bernard MOUROT Radio-club de la Ligne bleue**  
**9, rue des sources – 88100 REMOMEIX**  
**Documents tirés des archives du R.C. F1-F6KLM**  
**14 juillet 2004**



**EMISSION-RECEPTION**

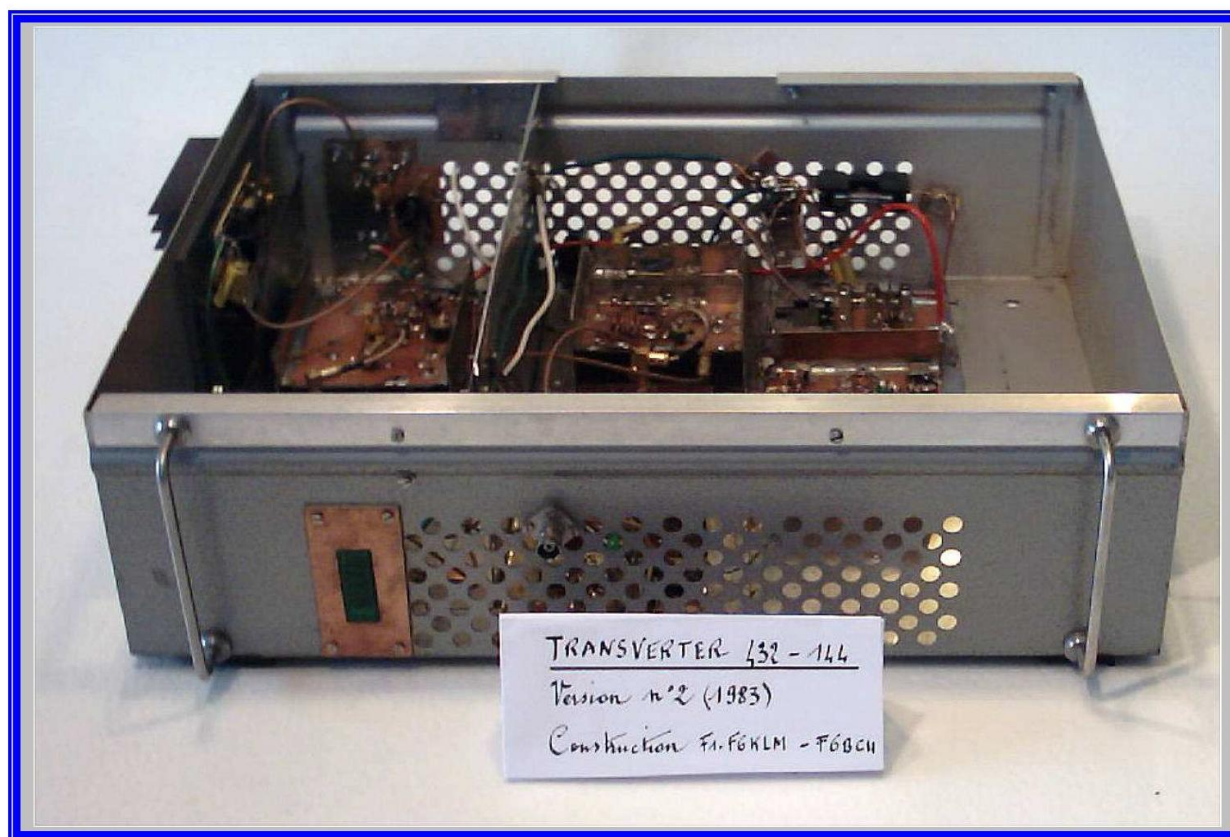
**BANDE 70 cm**



« LES RÉALISATIONS DE LA » LIGNE BLEUE »  
\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

**TRANSVERTER 432-144 SPÉCIAL FM de 15 Watts HF Construction 1983**

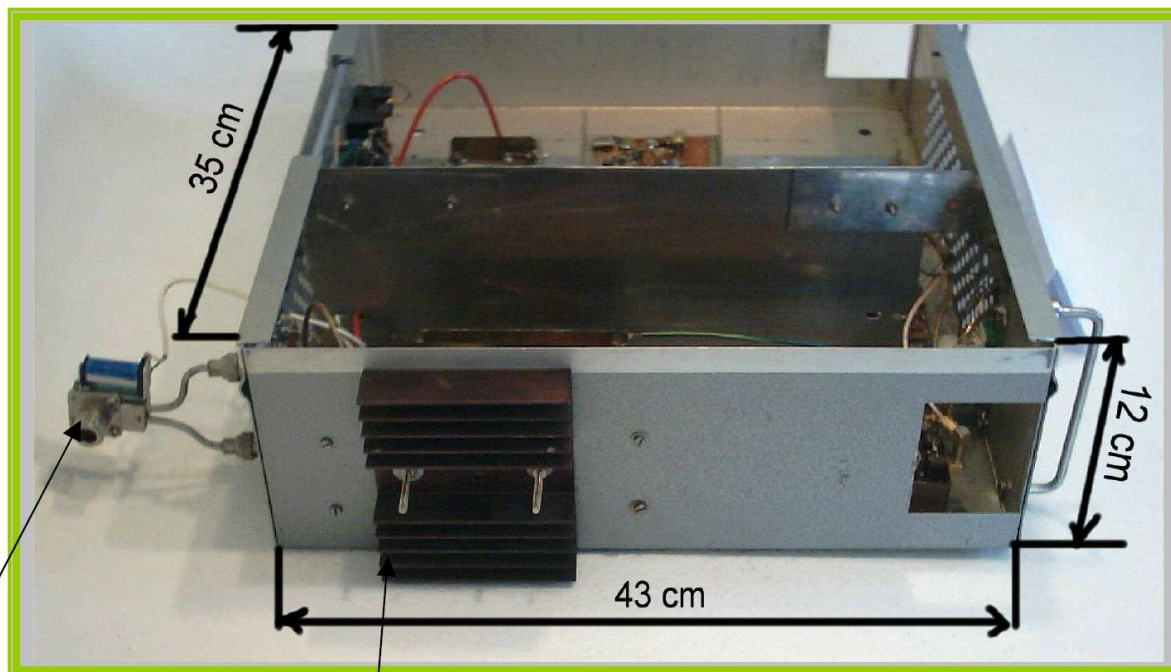
**Par F6BCU Radio club de la Ligne bleue**



1<sup>ère</sup> Partie

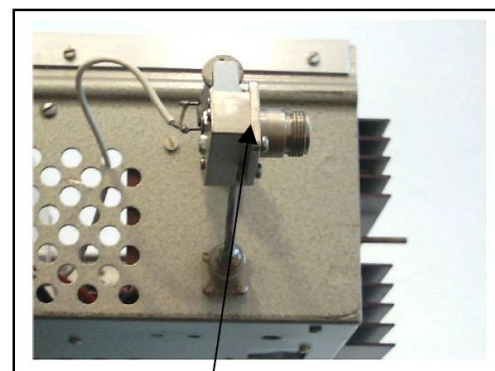


## Photographies d'ensemble du transverter 432 FM



Relais CX 120 P

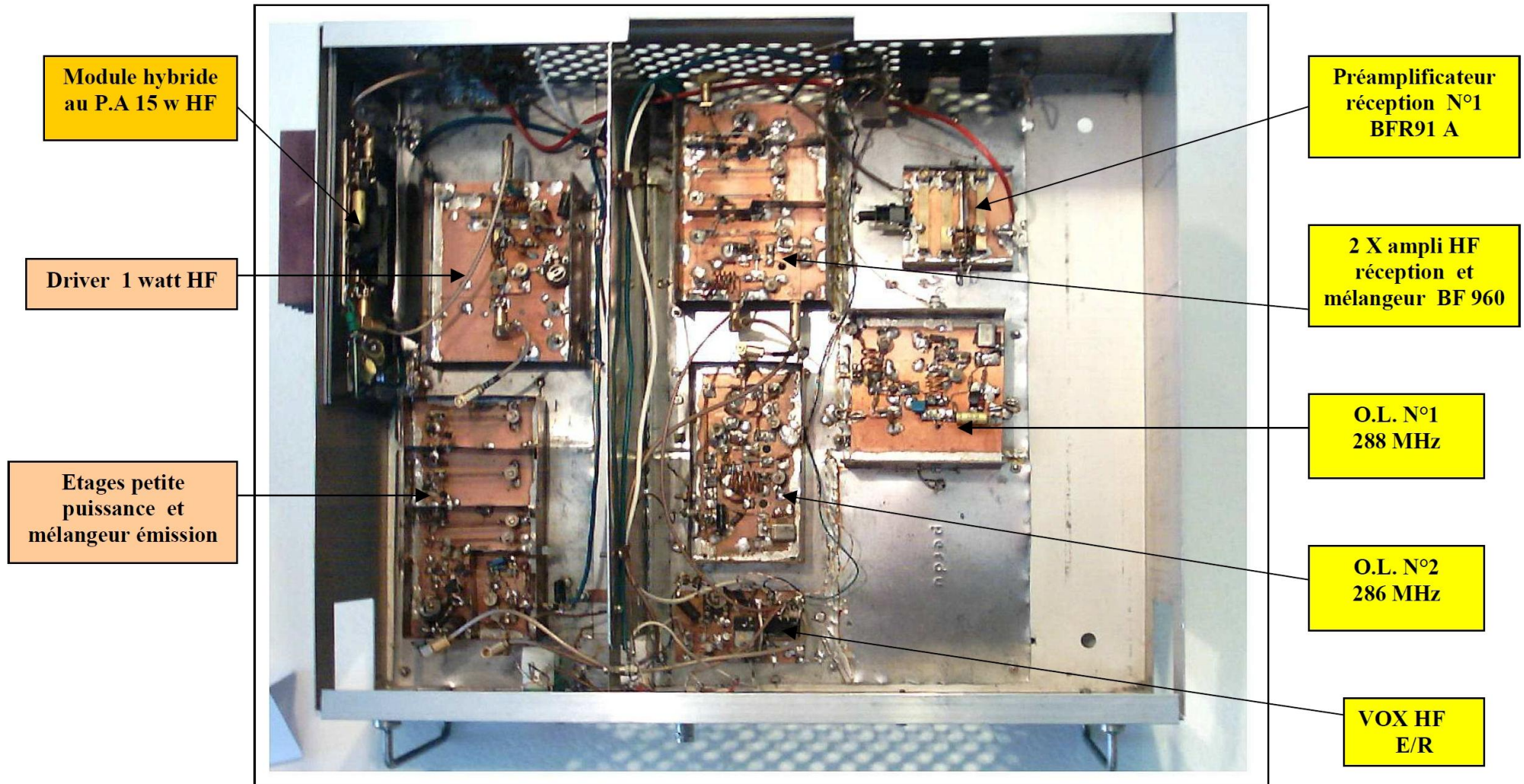
Refroidisseur du module Hybride  
de 15 W HF 432 origine  
CEDISCO VOSGES  
Cessation d'activité 1997



RELAIS COAXIAL CX 120P



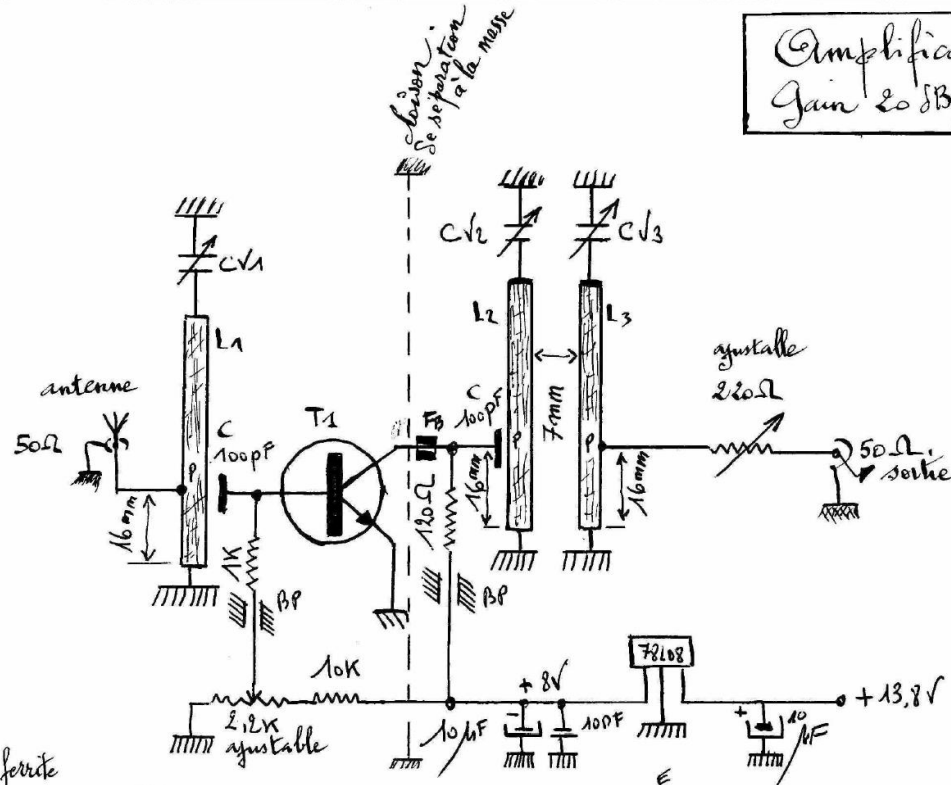
## Implantation et disposition des diverses platines dans le transverter FM 432



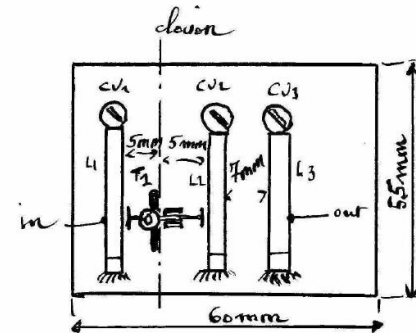
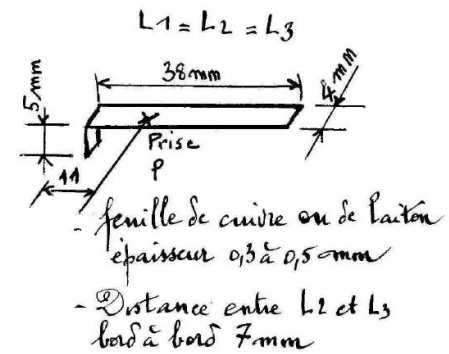


# Amplificateur réception d'antenne N°1

Amplificateur réception 432 MHz  
Gain 20 dB, NF 1 dB

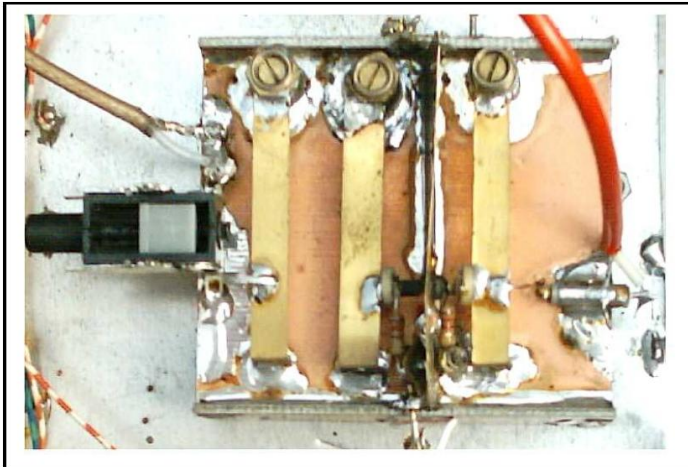


FB = pôle ferrite  
T1 = NE 02137 ou 29C2369 - BFR91A  
I = 6 mA  
VCE = 8 Volts  
G = 20 dB, NF 1 dB à 500 MHz  
C1 = C2 = C3 = Johnson 100 pF  
C = chip rond ou trapèze 100 pF  
BP = By pass 1 nF  
78L08 régulateur 8 Volts 100 mA

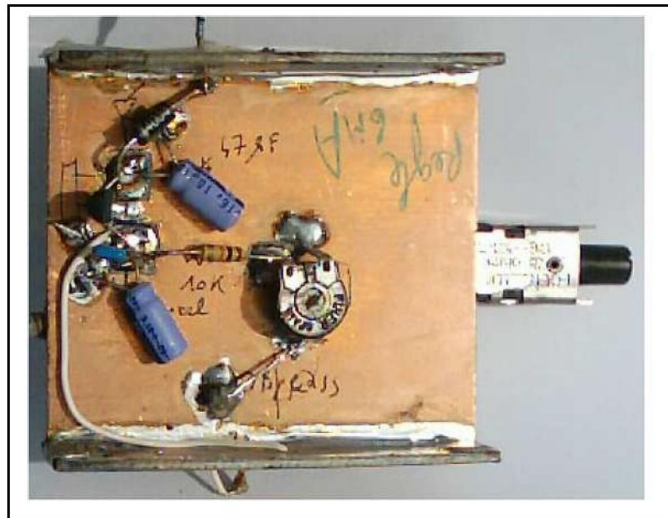


FM Transverter 432 Construction F1-F6KLM F6BCu 1983





**Ampli vue dessus : transistor au travers de la cloison**



**Vue de dessous : régulateur 8 V et polarisation**

### **AMPLIFICATEUR DE RÉCEPTION 432 MHz N°1**

Dès l'année 1982 on parle de SSB 10 GHz, le 2/10/1983 une équipe composée de F6DPH, F1FYM, DC0VD, et le radio club F6KLM font des essais SSB 10 GHz au HOHNECK pour le Contest SHF I.A.R.U. ( voir l'album photo). On parle aussi de 1296, F1FYM Jacky fait une démonstration avec son transverter 1296 et sa 2C39. L'information passe sur la commercialisation de nouveau transistors diffusés par les ETS BERIC de MALAKOFF.

Le fameux MRF901 est largement remplacé par la série NE021 équivalent du BFR91A et la nouvelle série NE21 de la firme japonaise NEC.

A 500 MHz le gain du nouveau transistor est de 20dB, le facteur de bruit de 1 dB. Le Prix est raisonnable environ 3 Euros.

Voici le montage amplificateur avec ce transistor NE021 alimenté sous 8 volts, La polarisation de base variable ajuste son meilleur point de fonctionnement ; le courant drain se situe entre 6 et 10 mA. Les impédances d'entrée et de sortie, base et collecteur sont basse de l'ordre de 50 à 100 ohms.

Montage simple à lignes  $\frac{1}{4}$  d'onde à la masse, découplage par condensateur By pass. Une perle ferrite dans le collecteur évite tout emballement ou auto-oscillation du NE021. Désormais un filtre de bande est obligatoire en sortie HF vu la proximité de la bande radio-téléphones et le relais qui arrose la région. En sortie de montage un atténuateur à 10 dB de récupération ajuste le niveau de sortie du signal reçu ( attention gain de 20 dB, c'est énorme).

**Fin de la première partie**

**F6BCU Bernard MOUROT REMOMEIX VOSGES 13-03-04**



« LES RÉALISATIONS DE LA » LIGNE BLEUE »

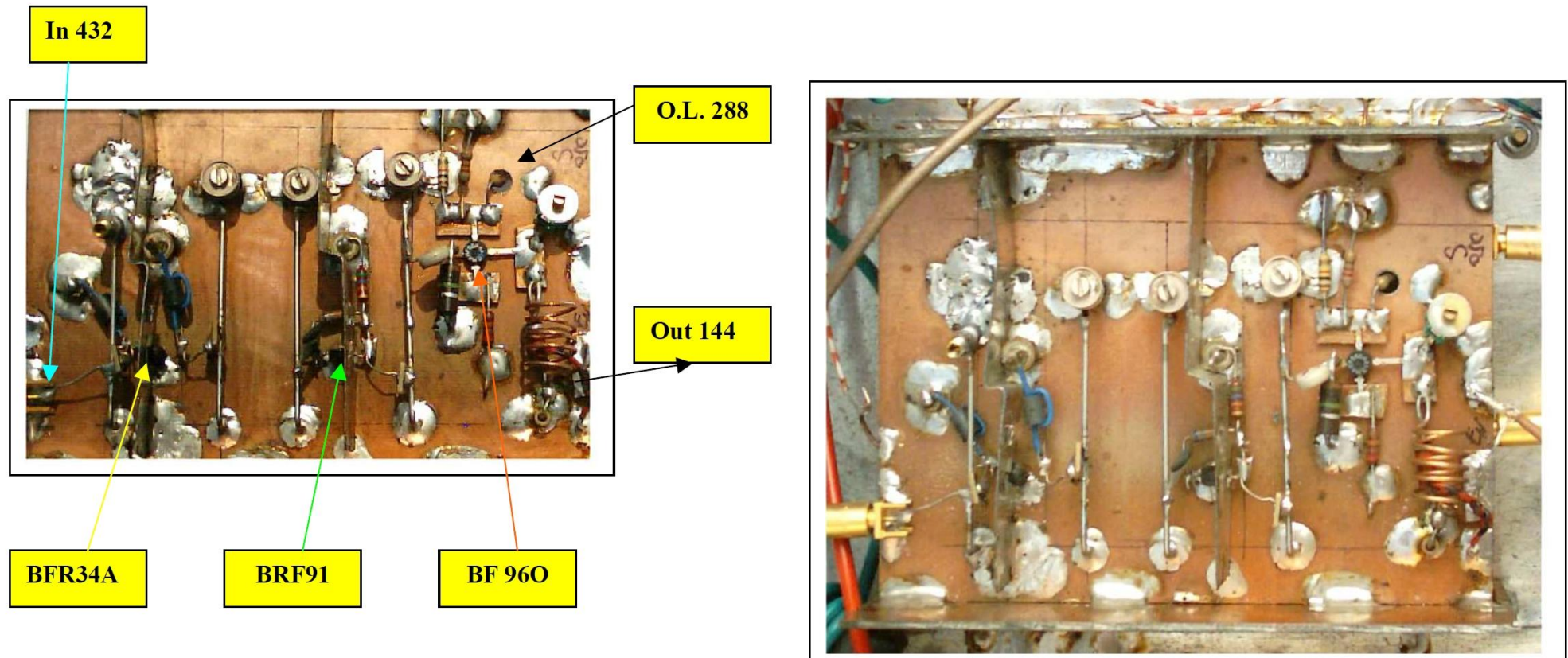
\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

# TRANSVERTER 432-144 SPÉCIAL FM de 15 Watts HF Construction 1983

Par F6BCU Radio club de la Ligne bleue

2<sup>ème</sup> Partie

Convertisseur réception

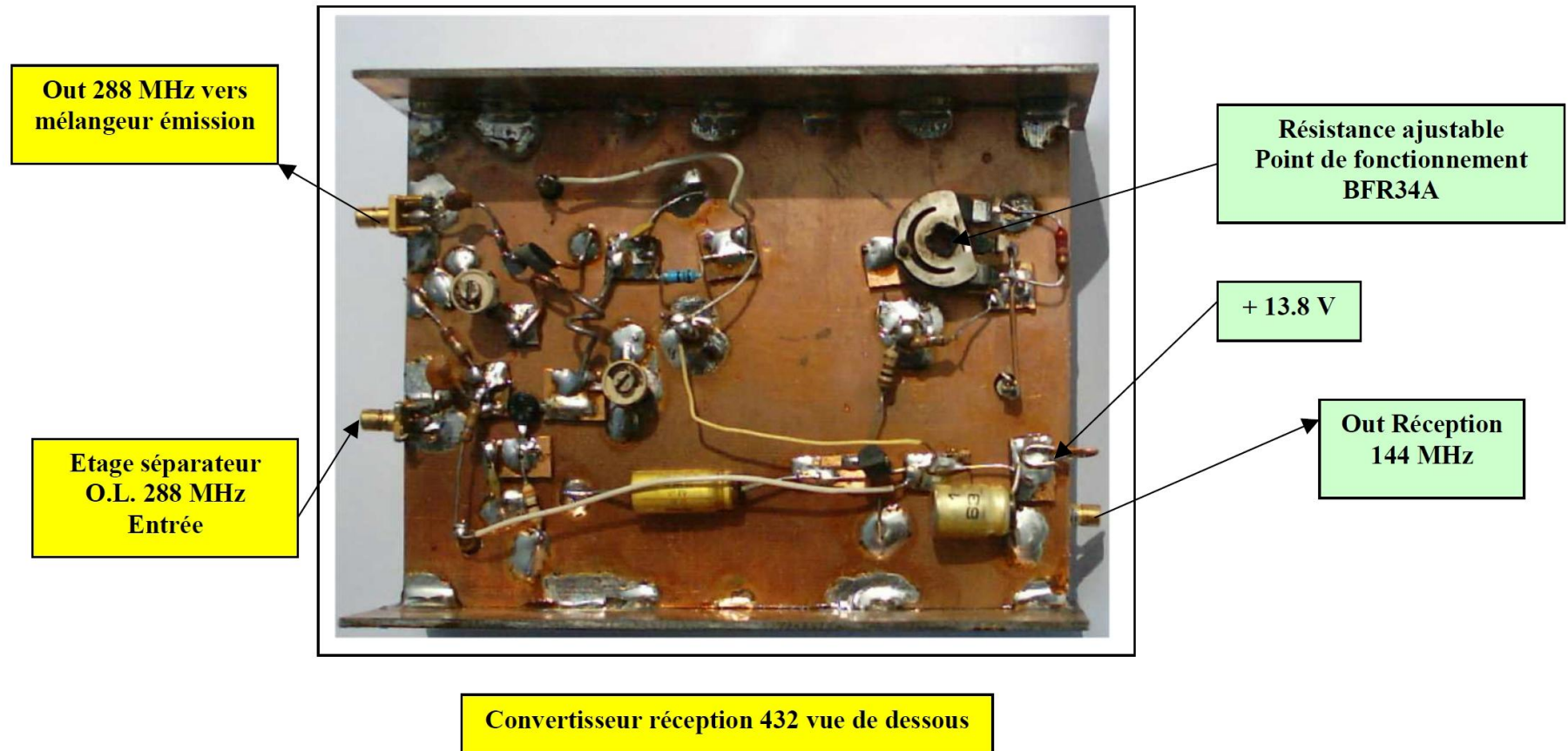








**Important :** Les dispersions dans les caractéristiques des points de fonctionnement des transistors de l'époque étaient très importantes d'où la nécessité d'avoir un point d'optimisation précis, meilleur rapport signal bruit, meilleur gain. Une seule méthode respecter le point de tension collecteur conseillé et ajuster la polarisation de base par résistance ajustable et réguler la tension collecteur, ceci pour le BFR 34A.



Fin de la 2<sup>ème</sup> partie

F6BCU Bernard MOUROT REMOMEIX VOSGES 14 mars 2004



# LES RÉALISATIONS DE LA » LIGNE BLEUE »

## \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

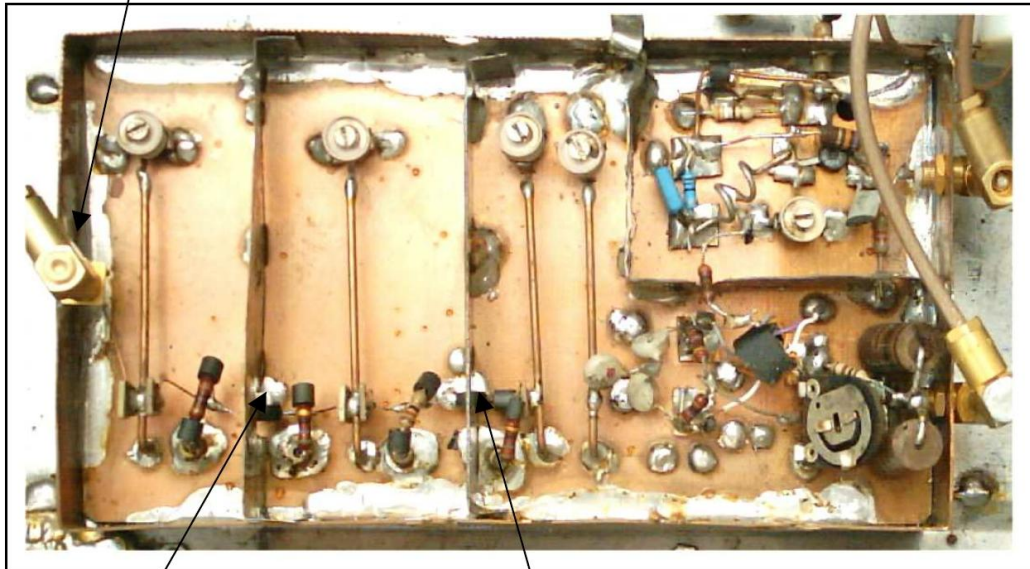
### TRANSVERTER 432-144 SPÉCIAL FM de 15 Watts HF Construction 1983

Par F6BCU Radio club de la Ligne bleue

#### 3<sup>ème</sup> Partie

#### Convertisseur émission

50 à 100 mW 432

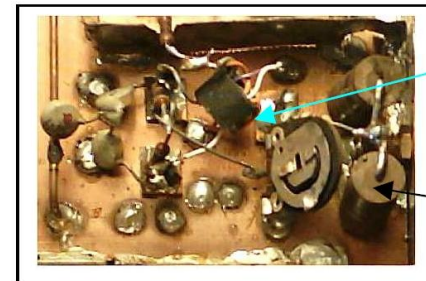


BRR 96

BFR 34 A



Etage séparateur  
BFR 91 Amplificateur  
288 MHz

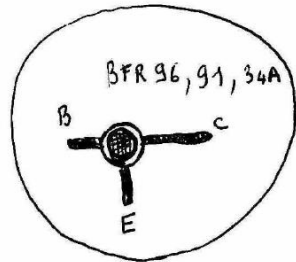


Mélangeur sur  
tore ferrite 2  
trous

Charge 50  $\Omega$  et  
résistance  
ajustable  
d'excitation 144



Driver 432 petit niveau et mélangeur émission  
 Transverter 432 FM construction FBBCu 1983



P = pax à 10mm de la masse  
 A sur L5 = pax à 1 tour

50 à 100 mW HF

Vers étage  
 Driver 2N5944

$L1 = L2 = L3 = L4$   
 $L5 = 2 \text{ spires } \phi 10/10 \text{ L} = 8 \text{ mm}$   
 fil argenté 15/10

$CV1, CV2, CV3, CV4 = \text{Johnson } 10 \text{ pF}$  ou céramique

$CV5 = 15 \text{ pF}$  céramique

SCN tous fil 3/10 sur pale en ferrite

BP = By pass

FB = pale en ferrite

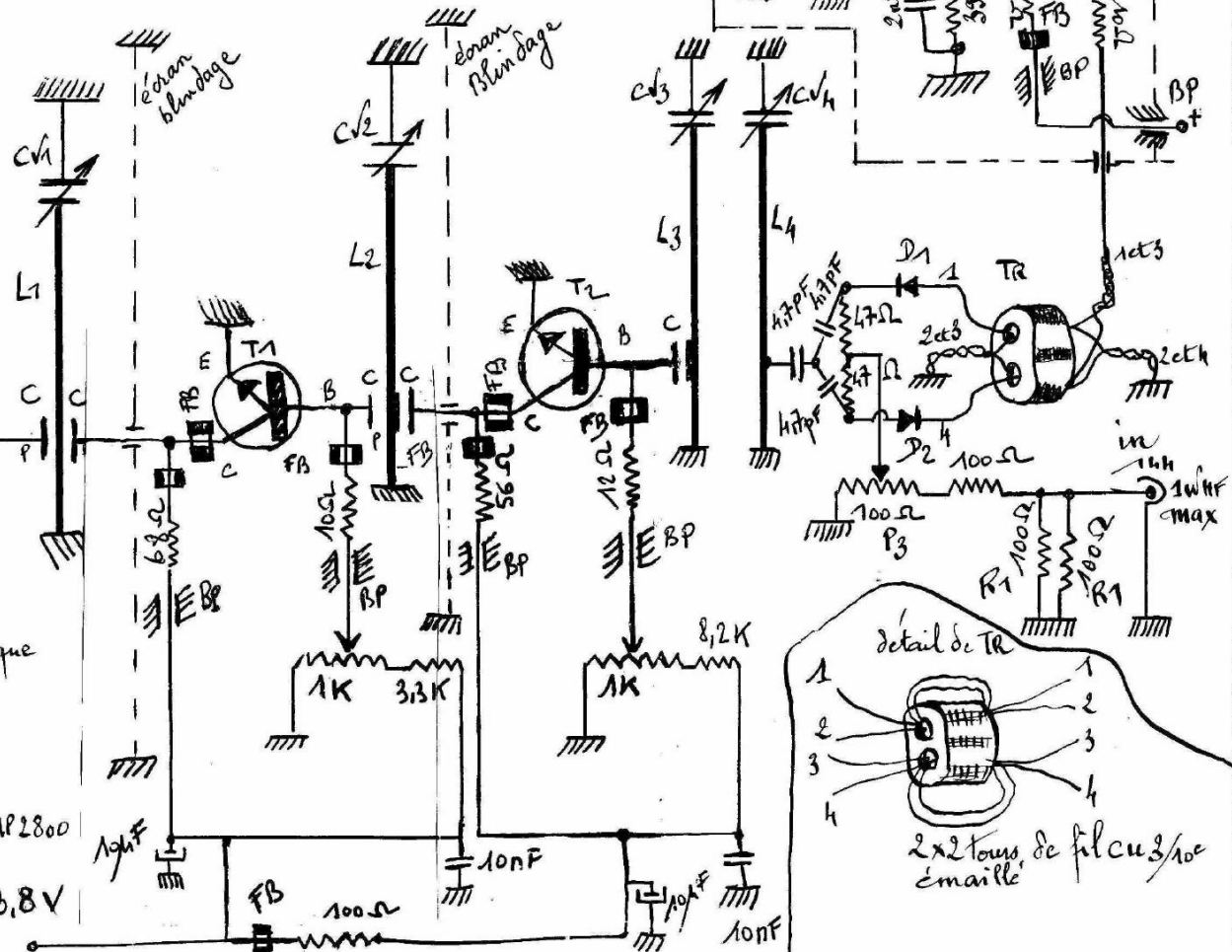
C = trapèze 100 pF

$T1 = \text{BFR } 96$

$T2 = \text{BFR } 34 \text{ A}, T3 = \text{BFR } 91$

$D1 = D2 = \text{HP } 2800$

+13.8V





**IMPORTANT :**

Les transistors T1 et T2 sont pourvus d'une polarisation variable sur la base de manière à régler le courant collecteur au mieux sur :

T1            10 mA

T2            30 mA

Ces intensités sont moyennes car il faut aussi obtenir le maximum de HF en sortie de T2.

**Fin de la 3<sup>ème</sup> partie**

**F6BCU Bernard MOUROT REMOMEIX VOSGES 15 mars 2004**



« LES RÉALISATIONS DE LA » LIGNE BLEUE »

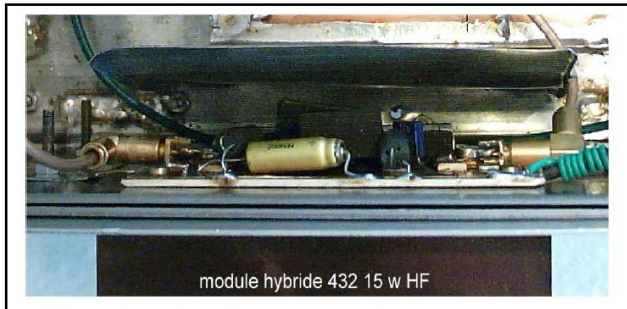
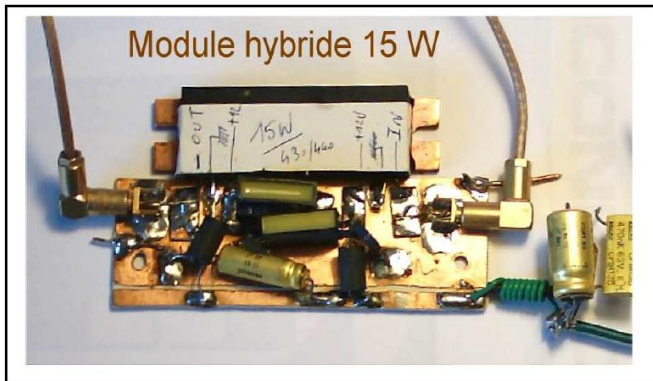
\*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

## TRANSVERTER 432-144 SPÉCIAL FM de 15 Watts HF Construction 1983

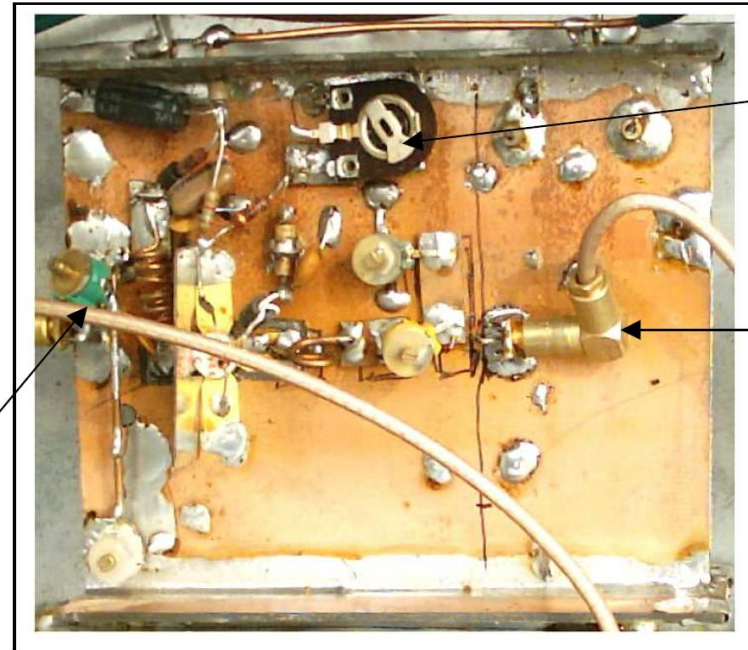
Par F6BCU Radio club de la Ligne bleue

4<sup>ème</sup> Partie

Module émission, driver, O.L



Module Hybride CEDISCO



Ajustable de polarisation

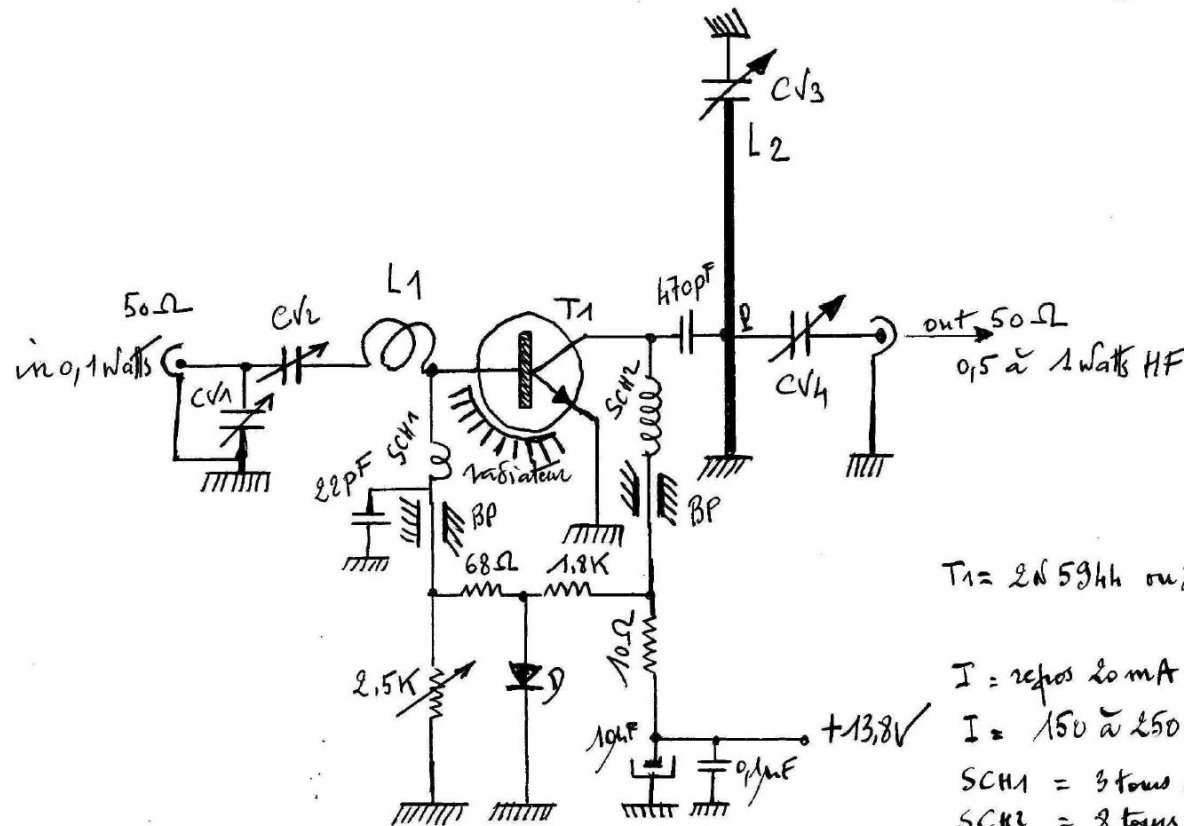
Entrée 432

Sortie 432 1 W

Étage DRIVER XP44



## Etage Driver 432 : 1 Watt HF



$T1 = 2N5944$  ou  $XP944$  origine Cedisco

$I = \text{repos } 20 \text{ mA}$

$I = 150 \text{ à } 250 \text{ mA}$

$SCN1 = 3 \text{ tours sur pôle en ferrite (FB)}$

$SCN2 = 8 \text{ tours } \phi 4 \text{ mm fil } 4/100 \text{ L} = 13 \text{ mm}$

$L1 = 1 \text{ spire } \phi 7 \text{ mm fil } 10/10$

$L2 = \sqrt{\frac{32 \text{ mm}}{\lambda}} > 1.5 \text{ m fil Cu } 15/100$

$P = \text{prise à } 11 \text{ mm côté masse}$

$CV1 = CV2 = CV3 = CV4 = \text{ajustable plastique } 10 \text{ à } 20 \text{ pF.}$

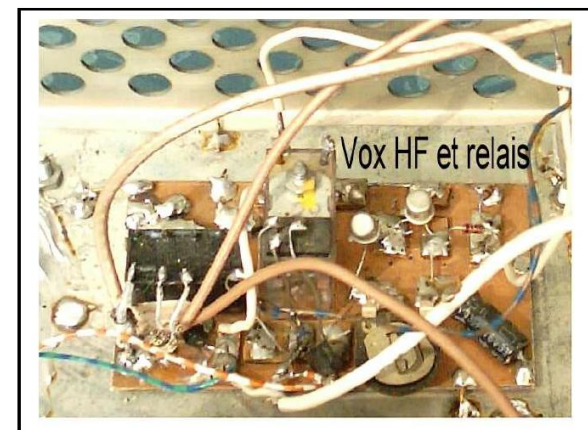
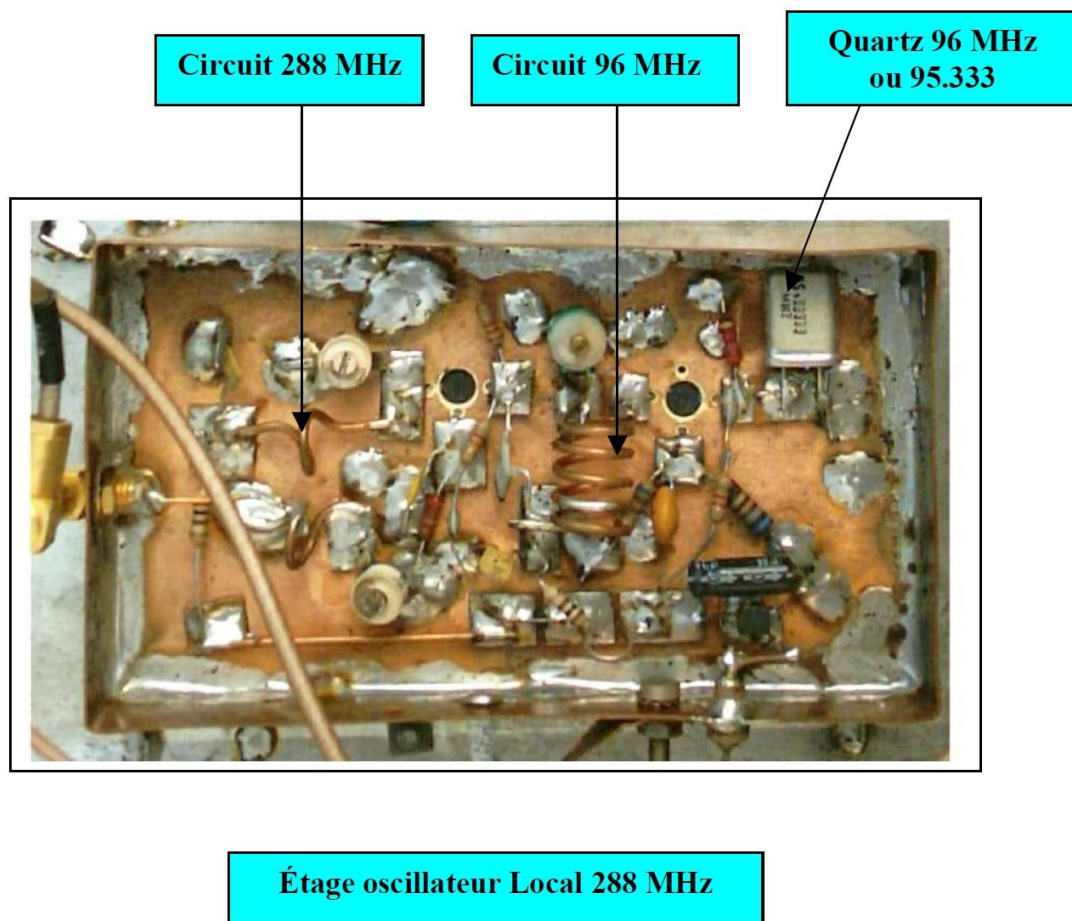
Radiateur par contact sur une semelle  
en Cu + graisse silicone

$D = 1N4148 \text{ sur } T1 + \text{graisse}$

$BP = 1nF$

Transverter FM 432 Construction F6BCU 1983





Étage VOX HF







**OSCILLATEUR QUARTZ :**

D'origine ce type de transverter à l'époque de sa construction 1983 couvrait la bande 432 à 434 MHz avec une O.L. de 288 MHz issue d'un quartz 96 MHz.

L'apparition des relais FM dans la bande 430 à 432 demandait une modification de l'oscillateur local avec un quartz de 95.333 pour une O.L. de 286 MHz.

**P.A. MODULE HYBRIDE**

Ce type de module hybride 432 appelle quelques commentaires. Bien que non linéaire d'origine il fut largement utilisé à l'époque en TVA amateur sur 432. Il suffisait de moduler le premier étage du module hybride par un transistor ballast en AM et l'image ATV obtenu en noir et blanc était d'une qualité fort acceptable. F6FJZ faisait régulièrement des émissions ATV entre Baccarat et Nancy sur 50 km.

**EXCITER 144 MHz**

Un petit transceiver portable : version FM 144 de l'IC 202 de ICOM délivrant de 1 à 2 Watts FM fut utilisé au départ ; par la suite apparut la première version 2W du FT 290 de Yeasu couvrant 2 mégahertz et il était facile de programmer les relais 432 shiftés à +1.6 MHz.

**Fin de la 4<sup>ème</sup> partie**

**Article historique**

**F6BCU Bernard MOUROT REMOMEIX VOSGES 17 mars 2004**

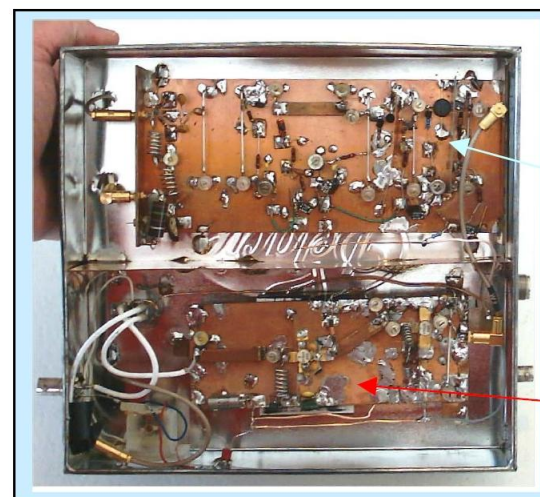


LES RÉALISATIONS DE LA » LIGNE BLEUE »  
 \*LE SAVOIR-FAIRE RADIOAMATEUR\*

**TRANSVERTER 432-144 de 1982 (3- 4 watts HF)**

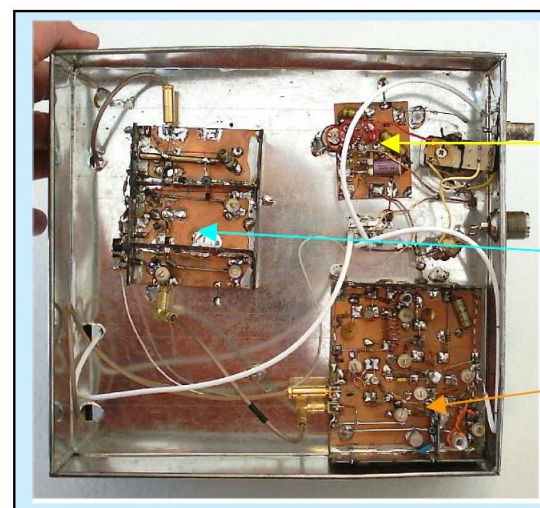


La majorité de nos transverter VHF ou UHF est implantée dans des boîtes à gâteaux métalliques. Il n'est pas question d'esthétique mais d'un côté pratique. Le coffret obtenu est à petit prix, se soude facilement, le blindage HF total, l'implantation des platines de composants facile.



Platine mélangeur et driver émission

Platine émission

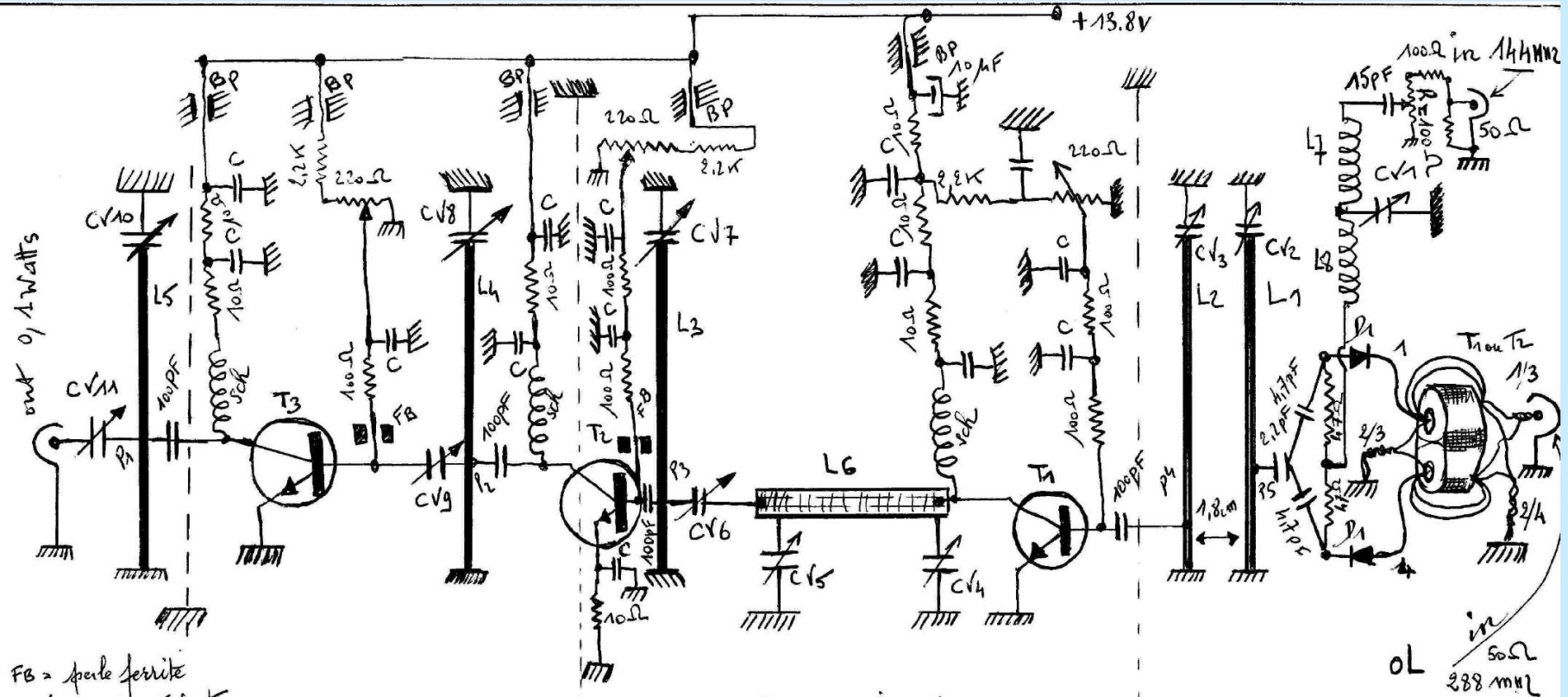


Vox E/R

Ampli HF réception

Platine O.L. 288 MHz  
Mélangeur réception





FB = perle ferrite

$$C\sqrt{1} = 10 \text{ pF sent}$$

$C_{V1} = 10 \text{ pF stat}$   
 $C_{V2}, C_{V3}, C_{V4}, C_{V5}, C_{V6}, C_{V7}, C_{V8}, C_{V9}, C_{V10} = 5 \text{ pF ajustable plastique gris ou céramique}$

L7, L8 = 6 spires 10/10  $\phi$  50mm longueur 150mm

$L_1, L_2, L_3, L_4, L_5$

$L_6 = 38 \text{ mm} \times 6 \text{ mm}$

$$SCH = 15 \text{ kVrms } \phi \text{ rms } 4/10^2$$

BP = Bypass InF

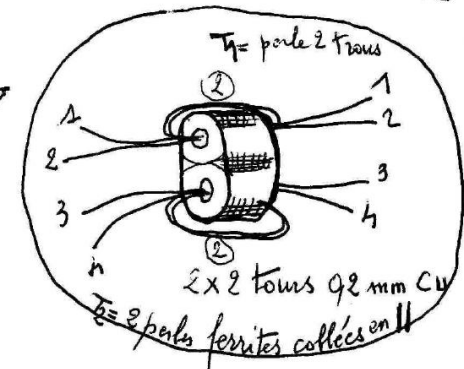
$$C = \frac{1}{n} F$$
$$T_1 = \text{BFR } 3 \text{ kA}$$

$T_L = BFR_{91}$

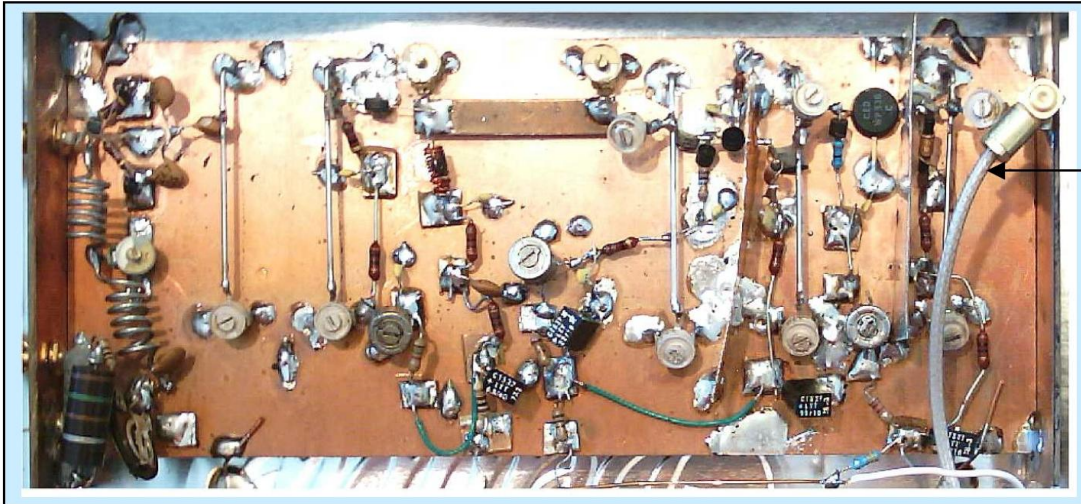
T3 = BFR 96

$$P_1 = P_2 = HP_{mode} \quad (1100 \text{ or } 1900)$$

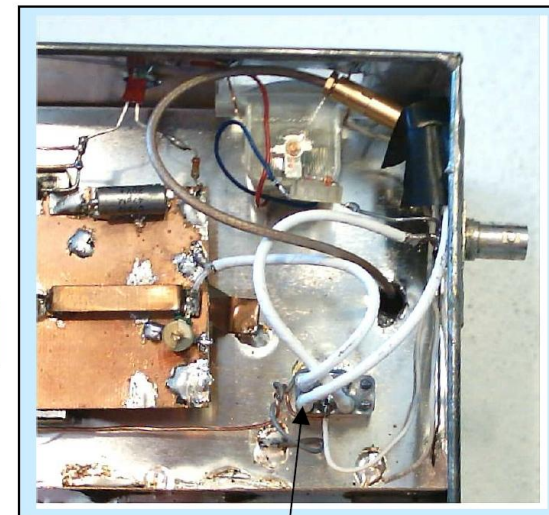
Etage mélangeur et Driver 432 mm  
RC-F1-F6KLM et F6BCu 1982 St-Dié 88



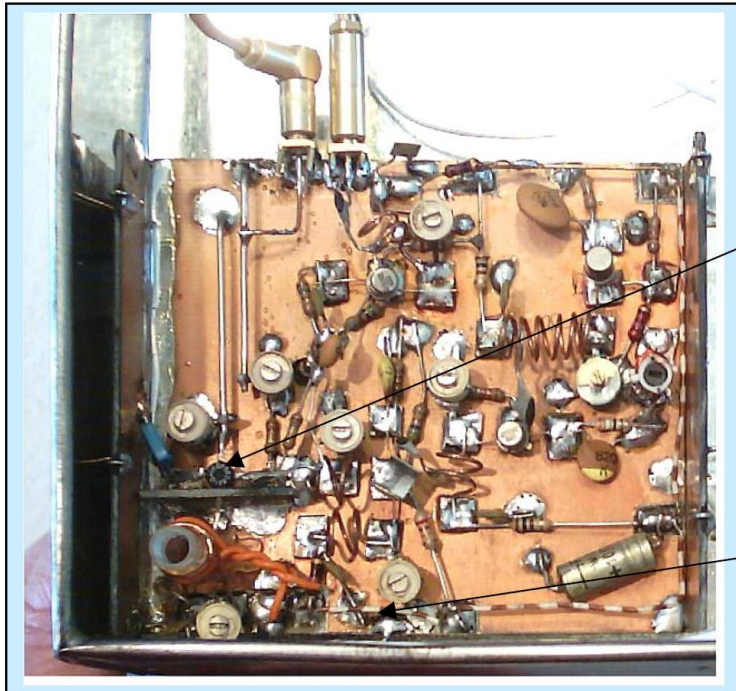




Driver émission



Sortie relais antenne

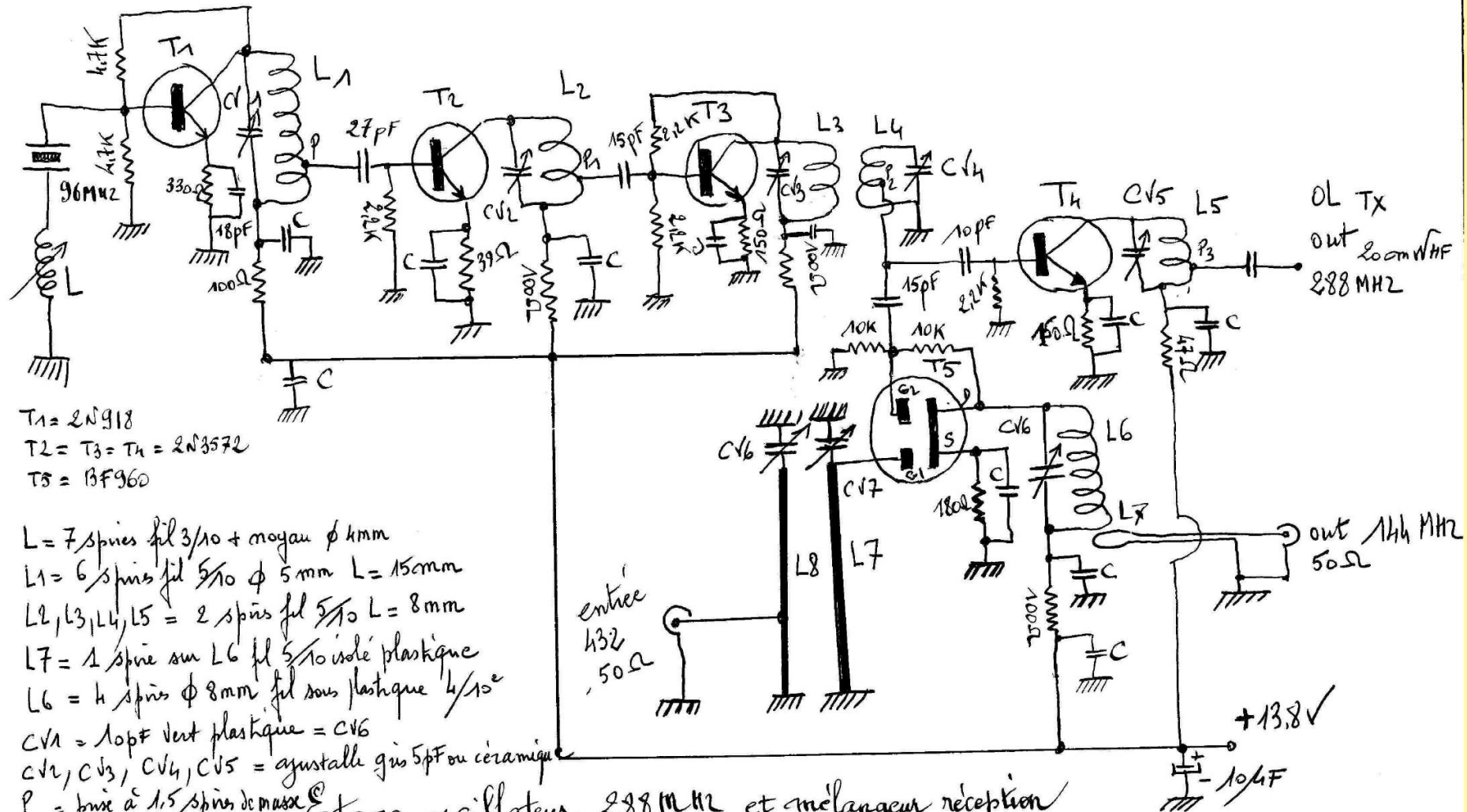


Mélangeur réception BF960

Oscillateur quartz 96 MHz



# OSCILLATEUR 288 MHz + mélangeur réception



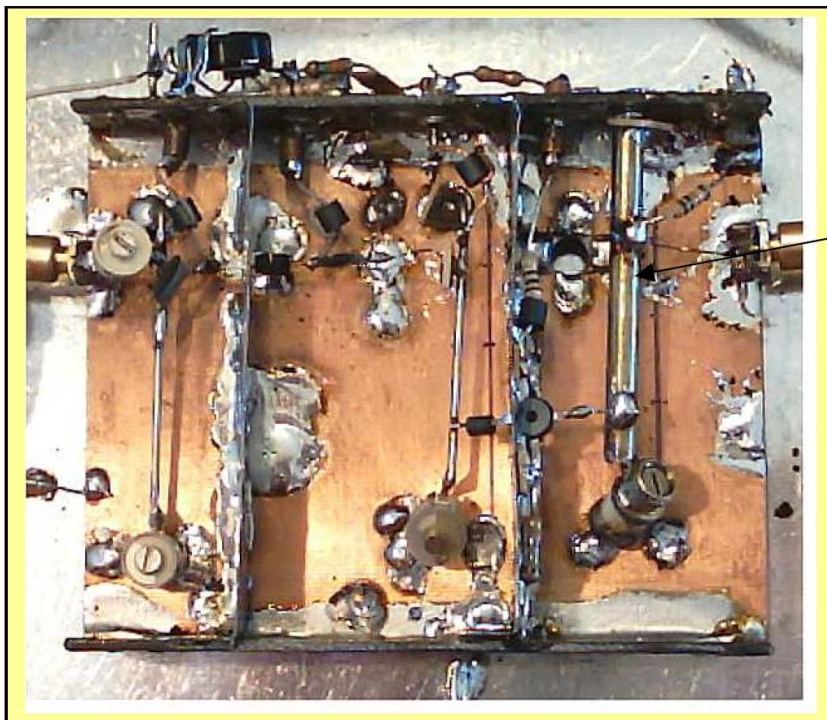
Etage oscillateur 288 MHz et mélangeur réception

Construction F6BCU 1982

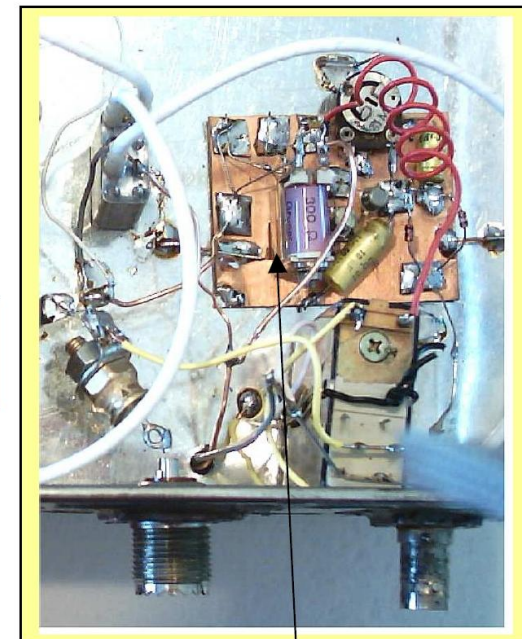




**Etage de puissance  
émission 432**



**Platine amplificateur  
HF réception 432**



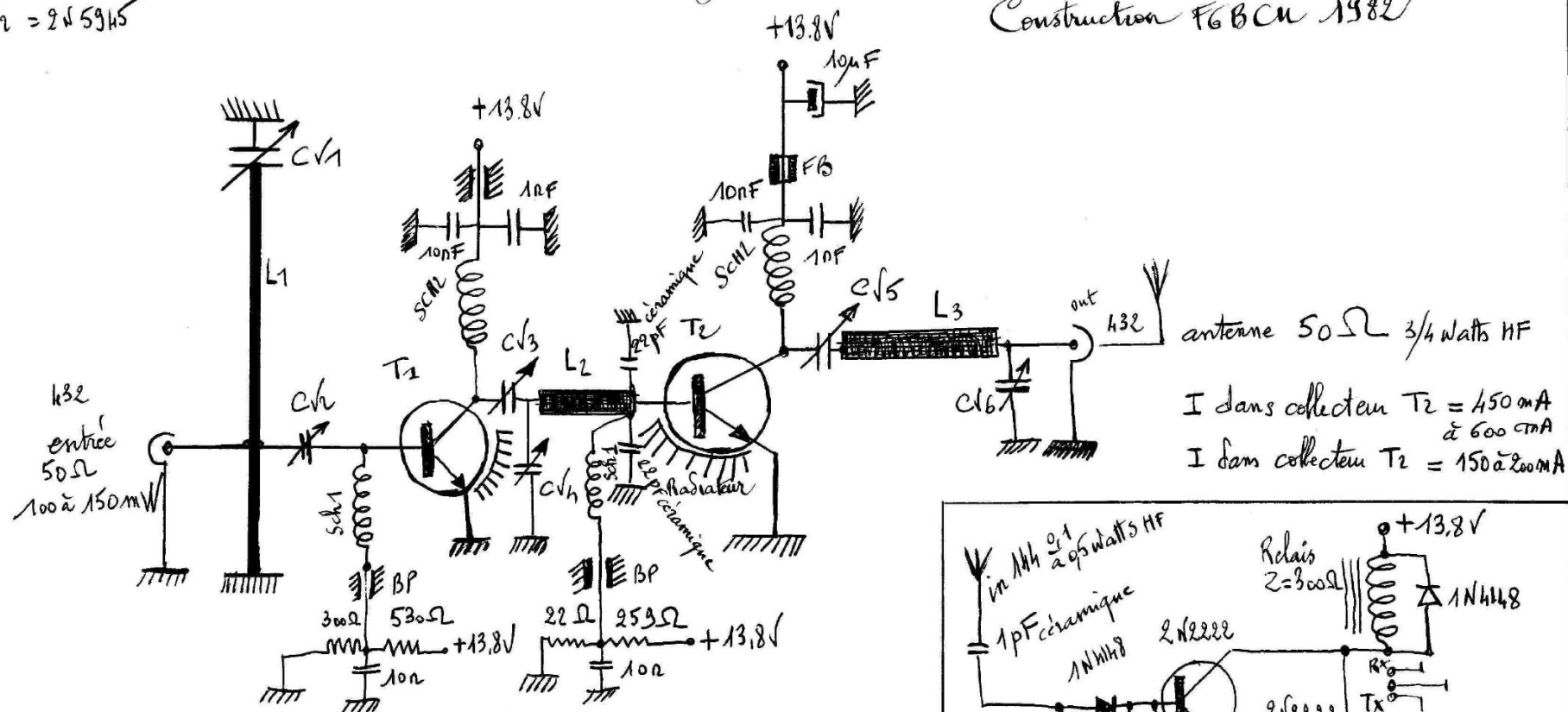
**Platine vox E/R**



$T_1 = 2N5944$   
 $T_2 = 2N5945$

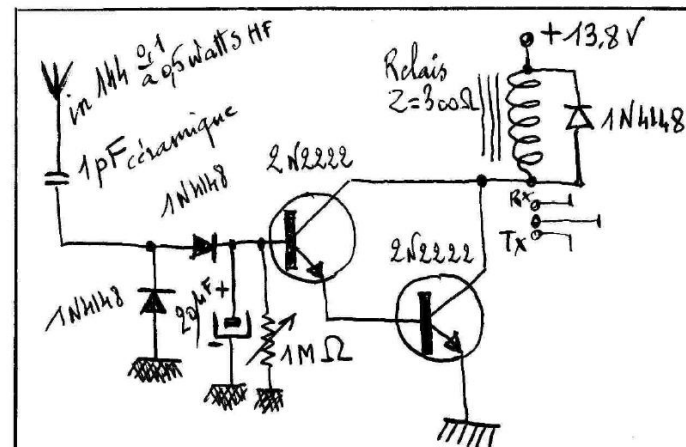
# Etage de Puissance 432 MHz 3/4 Watts HF

Construction F6BCU 1982



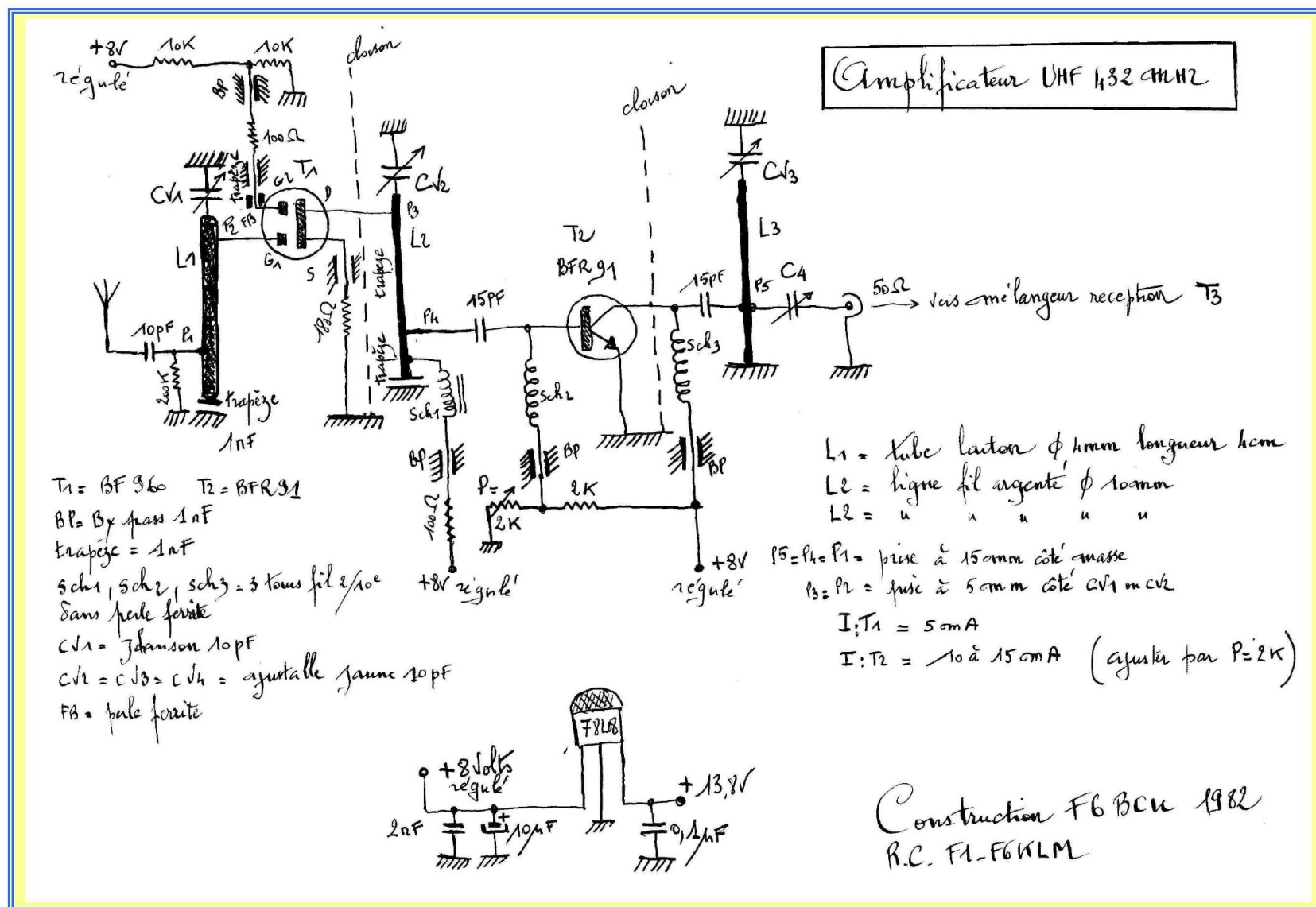
SCH1 = 3 tours sur perle ferrite 2/10<sup>e</sup> Cu émaillé  
 SCH2 = 7 spires  $\phi$  7 mm L = 15 mm  
 FB = perle ferrite  
 C1 à C6 = 10 pF vent plastique ou céramique équivalent.

L1 = 5 mm  $\times$  40 mm  
 L2 = 5 mm  $\times$  30 mm  
 L3 = 5 mm  $\times$  30 mm  $\times$  5 mm } feuillard de Cu de 6 mm de large sur E = 1 mm



Vox VHF F6BCU 1982





Construction de F6BCU Bernard MOUROT 1982

Edition historique du 5 mars 2004 Radio-club de la Ligne bleue REMOMEIX VOSGES



# PREAMPLIFICATEUR HF RECEPTION BANDE 70 CM

F6BCU

Bernard MOUROT

Aujourd'hui, la grande majorité des amateurs de radio consomment du matériel commercial, les réalisations personnelles dans les domaines UHF sont très rares ; mais pour ceux qui désirent augmenter les performances de leur station en réception UHF, un type d'amplificateur réception très simple vous est présenté. D'usage universel (ATV, satellites), le gain minimum est de 15 dB, avec un facteur de bruit de 2 dB pour le transistor le moins performant.

Plusieurs descriptions relatives à des amplificateurs réception avec MosFet type BF960 sont déjà parues, d'autres avec des transistors A J gas Fet genre 3SK124 ou 3SK97. Nous délaissions volontairement cette nouvelle génération de transistors pour retrouver nos classiques bipolaires BFR91, BFR90, et BFR34A, et les nouveaux bipolaires SHF NEC, d'un prix très bas pour des

résultats spectaculaires à partir de 500 MHz. Les gains obtenus sont supérieurs à 20 dB, le facteur de bruit de l'ordre de 1 dB, énorme avantage, les réglages sont simples, les tendances aux auto-oscillations et instabilités diverses pratiquement nulles et, même avec une réalisation pas trop soignée, les résultats obtenus très encourageants.

## Amplification, gain facteur de bruit

Quelques schémas utilisant des transistors bipolaires sont parus il y a quelques années, concernant BFR91 et BFR90, le BFR34A est très peu connu, mais laissant de médiocres souvenirs, il était courant d'entendre "cela fonctionne mais ça souffle". Nous répondrons ceci : il y a une douzaine d'années, les essais EME étaient faits avec le BFR91, révolutionnaire pour l'époque, mais il était nécessaire d'optimiser son fonctionnement aux meilleurs facteurs de bruit.

Donc discernons 2 fonctions différentes pour un même transistor bipolaire, l'une avec gain pour amplifier au maximum, l'autre avec le meilleur facteur de bruit, mais avec un gain moindre. Si nous revenons au BFR34, ce transistor déjà ancien n'a qu'un facteur de bruit de 2 dB à 800 MHz avec un gain de 15 dB, il est supérieur en performances au BFR91 ou 90.

### Remarque :

En règle générale pour qu'un transistor fonctionne correctement avec le minimum de bruit, il existe un paramètre défini par le constructeur : c'est la tension collecteur émetteur ou VCE et une intensité I collecteur bien déterminée à

titre d'exemple :

BFR34A	VCE = 6 volts	} IC = 2 à 3 mA
BFR90	VCE = 6 volts	
BFR91	VCE = 8 volts	

La méthode d'optimisation que nous utilisons est basée sur la recherche du meilleur point de fonctionnement pour le meilleur rapport  $\frac{\text{Signal} + \text{Bruit}}{\text{Bruit}}$ .

L'ajustage de P1 détermine le point correct de la polarisation de base de T1 pour  $\frac{S + B}{B}$  aux meilleures conditions.

Le VCE sera déterminé par la différence : tension aux bornes du régulateur IC - tension de chute R3

pour R3 de BFR34A	= 560 $\Omega$
R3 de BFR90	= 560 $\Omega$
R3 de BFR91	= 47 $\Omega$

## Le schéma 1ère version figure 1

L'impédance caractéristique d'entrée et de sortie de nos bipolaires est voisine de 50  $\Omega$ . A l'entrée côté base nous trouvons un circuit accordé à ligne 1/4 L1 - C1. Une prise médiane à 15 mm côté masse attaque en 50  $\Omega$  la base à travers C4. En sortie le collecteur attaque également en basse impédance à travers C5 un filtre de bande L2 C2, L3 C3.

Les entrées et sorties sont raccordées à des prises BNC.

Pour isoler l'entrée de la sortie, une cloison métallique est de rigueur. L'alimentation par régulateur 7808 alimente T1 aux conditions de VCE requises.

Ce régulateur sera choisi miniature dans la série 100 mA boîtier plastique.



## Construction figure 2

L'ensemble préampli HF est monté dans une petite boîte de 60 x 60 en époxy double face ou en feuille de laiton. Les lignes d'accord sont disposées à 1 cm au-dessus du plan de masse, la hauteur du boîtier fait 2 cm, ne pas fermer par un couvercle. Les composants P1, R2, R3, C6, C7, IC 7808 sont disposés sur le côté, les 2 by-pass assurent la liaison base collecteur en tension.

Les connexions sont réalisées les plus courtes possible, l'émetteur T1 est replié à 90°, soudé directement sur le plan de masse, le boîtier T1 est vertical, le blindage est à cheval au milieu de T1 qui est encastré dans une lumière rectangulaire. Les connexions de T1 sont données figure 3.

## Réglages et alignement

Avant de mettre sous tension, P1 est réglé curseur côté masse, mesurer à

l'ohmmètre une résistance supérieure à 1 K $\Omega$  entre collecteur et masse. Connecter ensuite le 12 volts et insérer dans le circuit d'alimentation un multimètre sur sensibilité 10 mA. Ajuster P1 pour un débit de 5 mA pour nos bipolaires. Disposer d'un signal sur 432 et ajuster en premier temps C1, C2, C3 au maximum de signal reçu. Chercher une balise en haut de gamme vers 434 MHz et ajuster C1 pour un maximum, figoler C2 et C3 pour une bonne réception de 430 à 433. Reprendre l'écoute de la balise vers 434 ou autre signal vers 435 MHz et ajuster P1 pour le meilleur rapport signal sur bruit, l'intensité mesurée peut descendre à 3 mA ou être voisine de 5, voire 6 mA, certaines différences existent d'un transistor à l'autre et le choix du point optimum est le but recherché !

une autre maison de Malakoff distribue le NEO21 celui-ci remplaçait déjà le BFR91 dans certains montages SHF. Mais le meilleur d'entre eux est le NE 85637 que nous utilisons sur un transverter 1296 MHz OM. Sa fréquence de transition est de 7 GHz, son VCE de 8 volts et le gain de 14 dB à 1 GHz pour un NF (facteur de bruit) de 1, 1 dB.

La seule modification à faire lors de son montage à la place du BFR91, c'est de souder la deuxième patte d'émetteur verticalement sur la cloison blindage. Faire les mêmes réglages que précédemment, le gain énorme environ 20 dB, le facteur de bruit après réglage correct de P1 voisin de 1 dB pour IC de 6 à 7 mA. Ce transistor surpasse largement sur 432 MHz le BF960 et rivalise avec le 35K97 et 35K124 pour une réalisation plus simple.

## 2e version avec bipolaires SHF NEC

## Conclusion

Un des annonceurs de composants de la revue commercialise dans sa rubrique hyper le NE 85637 au prix de 18 F,

Sans prétentions ce petit montage est simple à réaliser, son fonctionnement certain est adaptable sur 1296 MHz sans problèmes.

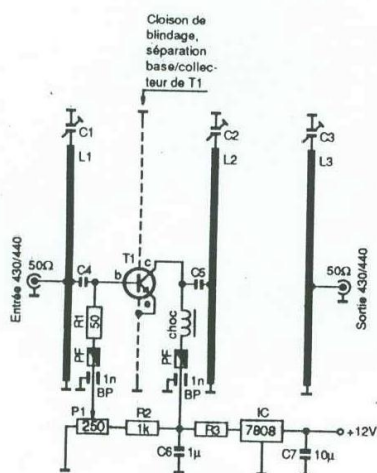


Figure 1 : Schéma de base du préampli 430/440 MHz.

Figure 3 :  
Brochage des transistors.

BFR90 BFR91 BFR34A	
NE85637 NEO21	

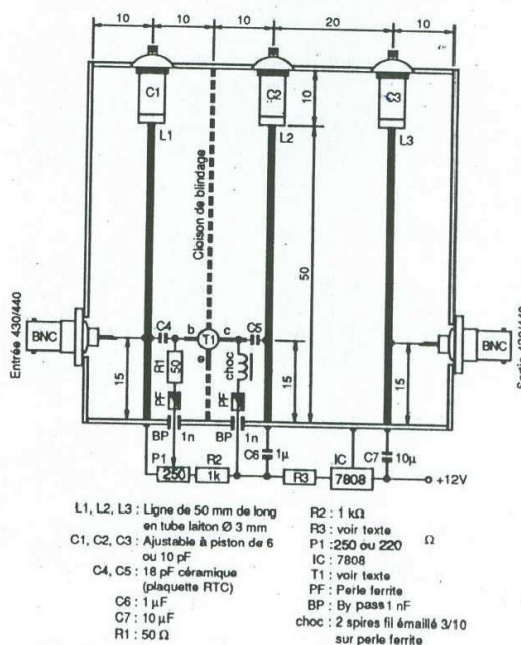


Figure 2 : Première version. Implantation des composants coffret de 60 x 60 mm réalisé en époxy double face de 15/10.



# PREAMPLIFICATEUR UHF RECEPTION BANDE 70 cm (430 – 440 MHz)

B. MOUROT F6BCU (2<sup>e</sup> partie)

*Dans l'article précédent, l'amplificateur à un seul étage à transistor bipolaire de réalisation simple était destiné à précéder un récepteur ou un convertisseur peu sensible, ou servir simplement de préampli d'antenne.*

Cette deuxième description est plus complète, le gain de l'ampli poussé au maximum voisine les 35dB pour un facteur de bruit de l'ordre de 1dB. Ce type d'amplificateur est utilisé par l'auteur dans la chaîne réception d'un TRANSVERTER OM 144/432MHz et sur un convertisseur ATV bande 438,5 MHz. Suivant les conditions de travail de T1 et T2 déterminées par la polarisation de base, ce type d'amplificateur est très résistant aux forts signaux, notamment en périodes de contests sur points hauts.

## LE SCHEMA - Figure 4-5

Il appelle peu de commentaires, T1 est le fameux bipolaire NE 85637 monté en ampli faible bruit, suivi de T2 avec BFR91 dont le gain est réglable en jouant sur la polarisation de base. La bande passante est déterminée par le réglage optimum du filtre L2 CV2 et L3 CV3. Une facilité dans la construction est réalisée par l'utilisation universelle de perles en ferrite avec 2 tours de fil émaillé comme self de choc UHF. L'impédance d'entrée et de sortie de T1 et T2 étant basse, de l'ordre de 50Ω, le couplage aux lignes d'accord n'est pas critique, mais un bon blindage entre base et collecteur à cheval au milieu du transistor (figure 3) évite toute auto-oscillation.

## Planche 5 Composants de la figure 4 - Détail

L1 = L2 = L3 = L4 → VOIR FIGURE 2 fil de cuivre 15/10°  
C = 18pF disque ou plaquette céramique  
FP = perle en ferrite  
FP/S = perle en ferrite + 2 tours fil émaillé 3/10, le tout forme self de choc HF.  
BP = condensateur de traversée by-pass de 1000pF  
P1 = P2 = ajustable 220Ω  
R2 = 1,5kΩ  
R3 = 100Ω  
R4 = 10Ω  
C4 = C5 = 1000pF céramique  
C2 = C3 = 10μF chimique ou Tantal isolé 25 volts  
CI = régulateur 7808 100mA  
D = diode 1N 4001  
CV 1 = CV2 = CV3 = CV4 = ajustable plastic vert 10.  
T1 = NE 85637  
T2 = BFR91

## CONSTRUCTION : figures 1-2-3

L'ensemble est câblé dans un petit coffret réalisé au choix : en époxy simple ou double face, en feuille de cuivre ou de laiton (ne pas mettre de couvercle).

Les circuits accordés sont implantés sur la face supérieure, l'alimentation et circuits divers de polarisation sont câblés sur la face inférieure. Une traversée by-pass de 1000pF sert de connexion pour le + 12 volts, les entrées

et sorties antenne sont raccordées sur des connecteurs BNC. Nous avons recherché dans ce montage l'utilisation de composants courants, tels qu'ajustables plastiques, circuits d'accord à ligne 1/4 λ simples à confectionner.

## REGLAGES

(Vous reporter aussi à la 1<sup>ère</sup> partie)

1) Réglage de IC dans T1. Brancher un contrôleur universel sur position 10



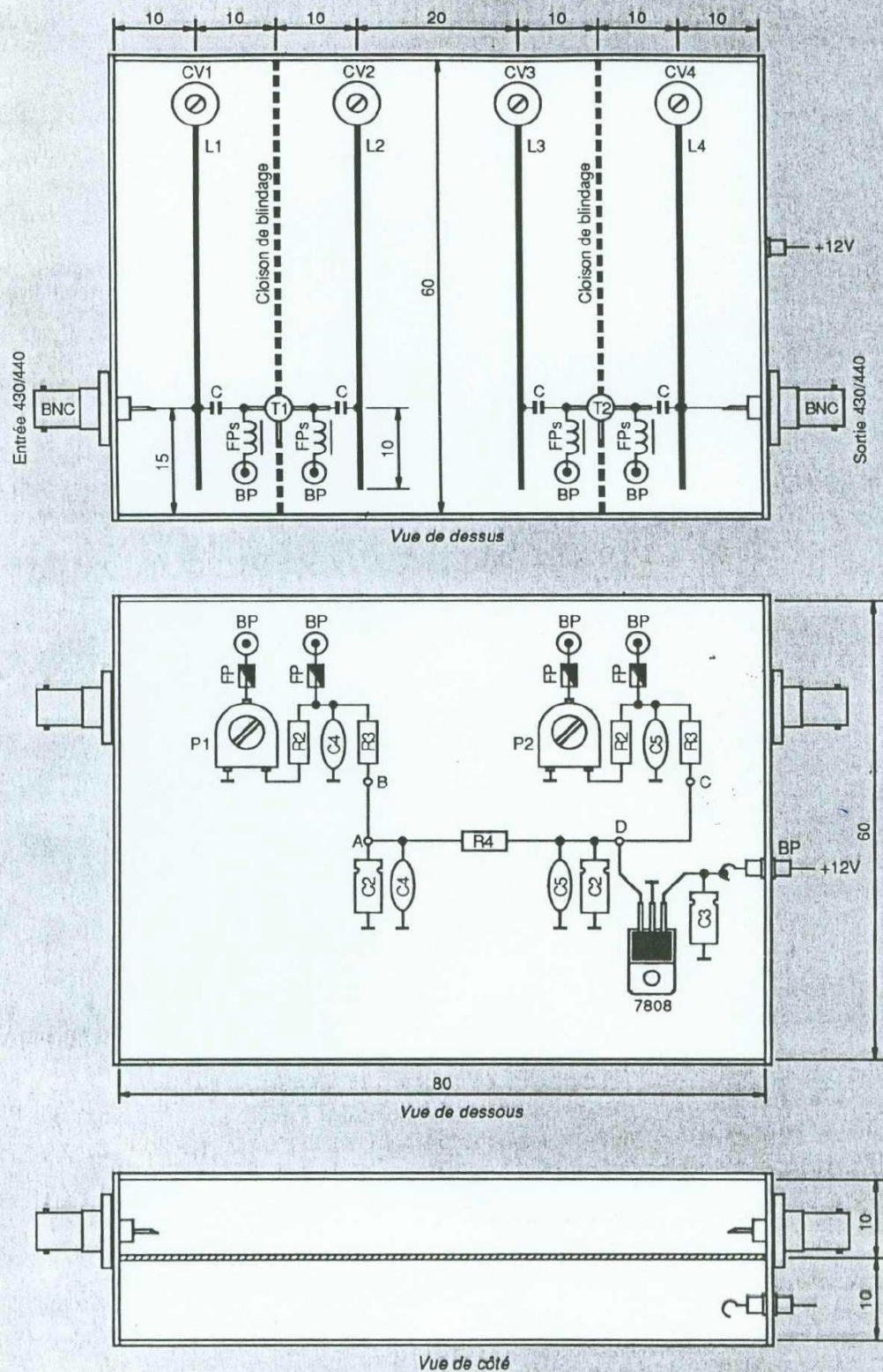


Figure 1 : Implantation des composants  
(toutes les cotes en mm)



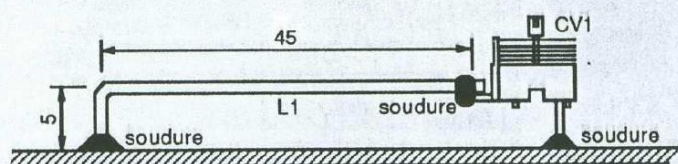


Figure 2 : Détail de la ligne d'accord L1

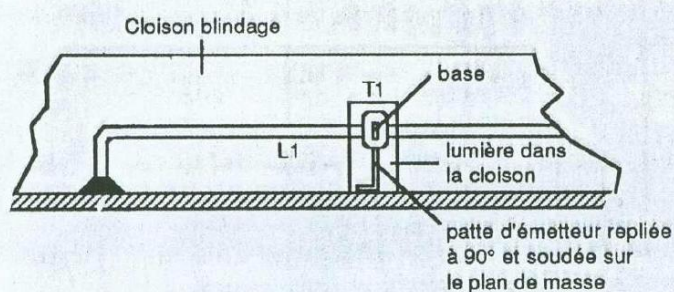


Figure 3 : Montage de T1 ou T2

ou 50mA dans le circuit A-B. (Ne pas oublier de dessolder R3 du point A). Ajuster P1 pour IC = 5 à 6mA maximum.

2) Réglage de IC dans T2. Même opération dans le circuit C-D. Ajuster P2 pour IC = 10mA. (Si le gain de l'ampli est trop important, réduire I collecteur de T2 vers 2-3mA).

3) Accord des circuits LCv (à titre d'exemple pour la bande 430 à 436MHz).

— L1 CV1 est à accorder sur une fréquence haut de gamme vers 436MHz

— L2 CV2 est à accorder sur une fréquence bas de gamme vers 431MHz.

— L3 CV3 est à accorder sur une fréquence milieu de gamme vers 434MHz

— L4 CV4 est à accorder sur une fréquence bas de gamme vers 430MHz.

### CONCLUSION

D'un faible prix de revient, facile à aligner, les performances obtenues sont intéressantes. Construire soi-même n'est-ce pas encore un peu personnaliser son matériel radio ?

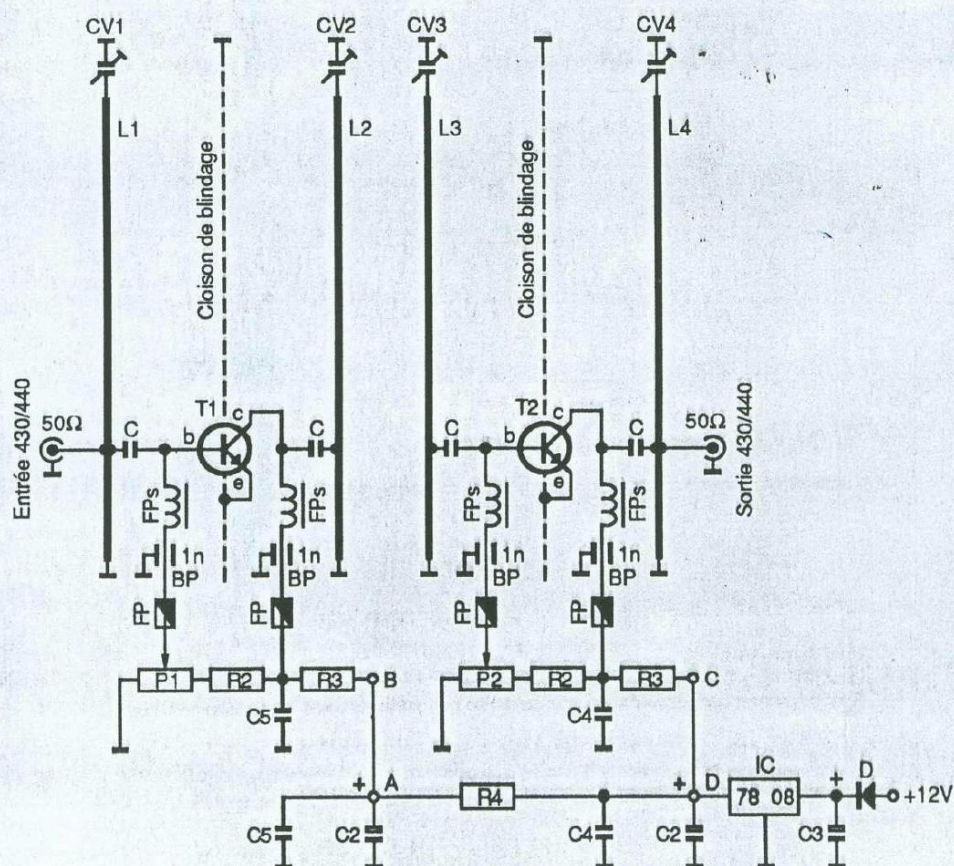


Figure 4 : Schéma théorique de l'ampli 430/440 MHz



# PREAMPLIFICATEUR 432 MHz A TRANSISTOR

As-Gas Fet d'un facteur de bruit de 0,5 dB

Par F6BCU, Bernard Mourot

*La description qui va suivre est d'une construction relativement simple pour les non-initiés. En prenant certaines précautions dans la réalisation pratique, et sans faire de réglages acrobatiques, vous aurez des performances remarquables. Un tel montage a été testé dans les Laboratoires de l'ARRL pour les radioamateurs.*

Ce type d'amplificateur 432 MHz sert couramment pour amplifier les faibles signaux lors de liaisons Terre-Lune ; son gain est de 15,5 dB pour un facteur de bruit de 0,55 dB, mesures effectuées à l'aide d'un générateur de bruit HP 8970A et partant d'une source HP 346A.

## Le schéma (Figure 1)

Les performances du montage sont dues à l'utilisation de nouveaux transistors à l'arséniure de gallium dont la fréquence de transition est très élevée : de 16 à 18 GHz pour certains ; pour exemple, nous citerons le transistor AsGas NEC21889, Mitsubishi MGF 1202, MGF 1402 etc. Il est bien entendu que les composants doivent être de première qualité. Un dispositif de protection et de sécurité est prévu par D1 et D2, contre toute inversion de polarisation et surtension.

Le circuit d'accord d'entrée reste simple : L3 à large bande passante.

Le circuit d'accord de sortie L5 est accordé par une capacité tubulaire type Jo-

hanson de très haute qualité. L'alimentation du transistor est réglée par un petit régulateur 78L05, le point de fonctionnement optimum du transistor est déterminé par l'ajustage au meilleur rapport signal/bruit de R1 pour un débit maximum de 10 mA.

## Remarque

Les performances d'un transistor MGF 1402 sont fixées par le constructeur pour un V.D.S de 3 V et Intensité Drain de 10 mA. Ce transistor est autopolarisé par la source (R1) et chargé dans le drain par une résistance de 62  $\Omega$ .

Considérant que l'intensité pour le meilleur rapport S/B est de 10 mA, l'alimentation de base à 5 V, une chute de tension s'établit aux bornes de R1 et R2 ( $U_1 + U_2 = 1,62$  V pour une tension drain - source de 3,38 V). Cette tension est voisine des caractéristiques du constructeur, pour les meilleurs performances.

La self L1 est une self de choc destinée

à évacuer les charges statiques de l'antenne, L2 également self de choc fixe électriquement entre G et masse, le potentiel de G à 0 volt.

RCF1 également self de choc isole le drain du circuit alimentation.

## Construction pratique

Le circuit imprimé vous est donné figure 2 côté cuivre à l'échelle 1/1.

A titre indicatif, la figure 3 fixe l'implantation des divers composants, avec pour exemple le montage d'une prise N ; pour l'utilisation d'une prise BNC, revoir les cotes qui sont différentes.

Contrairement à certains transistors, le coin biseauté de la patte du MGF1402 correspond à la porte (gate).

Ce transistor est très sensible aux charges d'électricité statique, certaines précautions sont à prendre lors de son soudage. Impérativement débrancher le fer à souder et le relier à l'aide d'une tresse de cuivre à la masse du montage.

## Réglages

Ils sont très simples ; sur un signal reçu en milieu de bande, ajuster C2 au maximum de réception. Dans ces conditions le Gain est de 13 dB pour un facteur de bruit de 0,57 dB.

Si vous désirez signoler les réglages, agissez sur L3 par compression ou étire-

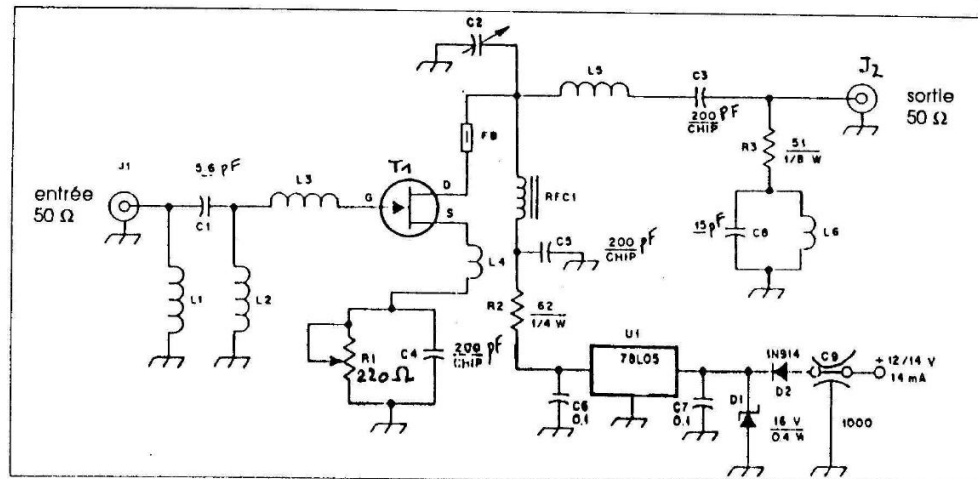


FIGURE 1  
SCHEMA  
ELECTRONIQUE  
DU  
PREAMPLIFICATEUR  
432 MHz AVEC  
TRANSISTOR  
As-Ga FET



ment, idem pour L5, les performances augmentent sensiblement; le gain passe à 15,25 dB, le facteur de bruit à 0,54 dB. Dans les plus mauvaises conditions de réglages moyens, le gain serait de 12 dB, le facteur de bruit à 0,65 dB.

### Conclusion

Un montage performant relativement simple, réalisé en série aux U.S.A et testé au Radio Club Déodatien.

(Source bibliographique Handbook ARRL 87/88)

### Nomenclature des composants

- C1 : condensateur type plaquette céramique 5,6 pF
- C2 : condensateur ajustable à piston type Johanson de 0,6 à 10 pF
- C3 - C4 - C5 : condensateur CHIP trapèze de 200 pF
- C6 - C7 : condensateur disque Céramique de découplage 0,1  $\mu$ F
- C8 : condensateur plaquette céramique 15 pF
- C9 : condensateur type BY PASS de 1000 pF
- D1 : diode Zener de 16 à 30 volts 1/2 Watt
- D2 : diode 1N4148 ou 1N914
- J1 - J2 : connecteurs entrée et sortie Type BNC ou N
- L1 - L2 : sur air diamètre 3 mm, 3 spires fil argenté 4/10<sup>e</sup> mm, espace entre spires : diamètre du fil.
- L3 : 5 spires comme L1, L2
- L4 : 1 spire idem
- L5 : 4 spires idem
- L6 : 1 spire idem
- T1 : transistor MGF 1402 Mitsubishi
- R1 : résistance ajustable 220  $\Omega$  Piher
- R2 : 62  $\Omega$  1/4 W
- R3 : 51  $\Omega$  1/8 W miniature au carbone
- RCF1 : self de choc VK200 ou 5 tours de fil sur une grosse perle en ferrite
- U1 : régulateur 5 volts 100 mA type 78L05 en TO-92
- FB : perle en ferrite

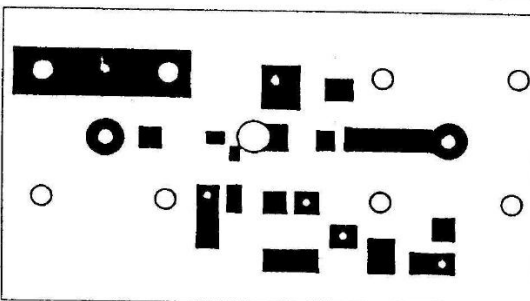


FIGURE 2  
CIRCUIT IMPRIME  
COTE CUIVRE

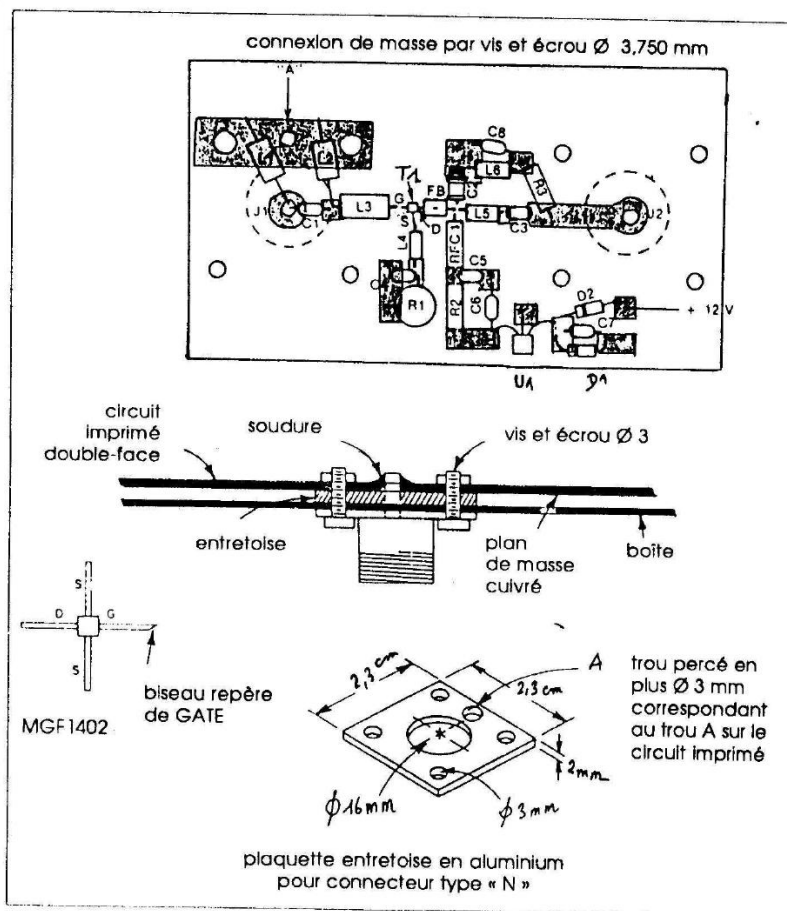
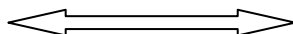


FIGURE 3  
CONSTRUCTION ET DETAILS PRATIQUES

FIN DE L'ARTICLE







**EDITIONS DE LA LIGNE BLEUE**  
**GRAND EST-88100-REMOMEIX-FRANCE**